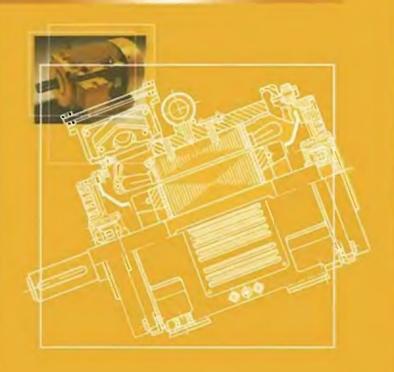
УЧЕБНЫХ ЗАОСТЕНИЙ

О.Д. Гольдберг, И.С. Свириденко

Проектирование электрических машин



энергетика, экспротехника

О.Д. Гольдберг, И.С. Свириденко

Проектирование электрических машин

Под редакцией академика АЭН РФ доктора технических наук, профессора О.Д. Гольдберга

Издание третье, переработанное

Допущено
Министерством образования
Российской Федерации
в качестве учебника для студентов вузов,
обучающихся по электромеханическим
и электротехническим специальностям



УДК 621.313 ББК 31.26 Г 63

Рецензент: проф., д-р техн. наук Б.Л. Алиевский (МАИ)

Гольдберг, О.Д.

Г 63 Проектирование электрических машин: Учебник/О.Д. Гольдберг, И.С. Свириденко; Под ред. О.Д. Гольдберга. 3-е изд., перераб. — М.: Высш. шк., 2006. — 430 с.: ил.

ISBN 5-06-005673-2

В книге рассмотрены вопросы проектирования электрических машин общего назначения, особенности проектирования асинхронных двигателей, машин постоянного тока и синхронных машин мощностью до 1000 кВт (при 1500 об/мин); даны рекомендации по проектированию как серий, так и отдельных электрических машин; рассмотрены вопросы использования ЭВМ для расчета машин, а также расчетная оценка их надежности.

Для студентов электромеханических, электротехнических и энергетических специальностей вузов.

УДК 621.313 ББК 31.26

ISBN 5-06-005673-2

© ФГУП «Издательство «Высшая школа», 2006

Оригинал-макет данного издания является собственностью издательства «Высшая школа», и его репродуцирование (воспроизведение) любым способом без согласия издательства запрещено.

ПРЕДИСЛОВИЕ

Ускорение научно-технического прогресса требует всемерной автоматизации производственных процессов. Для этого необходимо создавать электрические машины, удовлетворяющие по своим показателям и характеристикам весьма разнообразным требованиям различных отраслей народного хозяйства.

Процесс создания электрических машин включает в себя проектирование, изготовление и испытание. В настоящем учебнике рассматриваются вопросы проектирования электрических машин.

Под проектированием электрической машины понимается расчет размеров отдельных ее частей, параметров обмоток, рабочих и других характеристик машины, конструирование машины в целом, а также ее отдельных деталей и сборочных единиц, оценка технико-экономических показателей спроектированной машины, включая показатели надежности.

Электротехнической промышленностью выпускается много разных видов электрических машин, и рассмотреть подробно методы гроектирования всех этих машин в одной книге не представляется возможным. Поэтому в соответствии с программой курса «Проектирование электрических машин» в книге (в гл. 1—8) рассмотрены общие вопросы проектирования электрических машин общего назначения с моментом врашения 1—6500 Н·м, что примерно соответствует мощности (при 1500 об/мин) 0,12—1000 кВт, а затем в гл. 9—11— методы проектирования наиболее распространенных и массово или серийно выпускаемых видов электрических машин: асинхронных, постоянного тока и синхронных. Вопросы проектирования трансформаторов, турбо- и гидрогенераторов изложены в учебных пособиях [1, 5, 7].

Для удобства пользования книгой в ней приведены справочные данные, необходимые для проектирования. Примеры расчета машин даны после каждого параграфа (гл. 9—11).

В настоящее время электрические машины проектируются в виде серий с обязательным использованием ЭВМ для расчетного исследования и автоматизированного оптимального проектирования. Однако студенту обычно задается при курсовом и дипломном проектировании рассчитать единичную электрическую машину или часть серии электрических машин. Это задание лучше выполнять

«вручную», так как при этом студент глубже усваивает особенности проектирования на всех этапах. ЭВМ следует применять в процессе проектирования для расчетного исследования. Повышению надежности электрических машин придается большое значение, ее нельзя рассматривать без применения методов расчетной оценки надежности. Такие методы изложены в гл. 6 и проиллюстрированы методикой и примером расчета в гл. 9. Прежде чем приступить к проектированию электрических машин, необходимо внимательно изучить стандарты, касающиеся параметров и размеров, а также условных обозначений машин (см. § 1-2).

Принята следующая терминология: неподвижная часть машины переменного тока называется статором, а вращающаяся — ротором; в машинах постоянного тока: неподвижная часть — станина, а вращающаяся — якорь. В основу обозначений параметров и размеров активных частей положена система, согласно которой обозначения состоят из латинских или греческих букв, и индексы — из строчных букв, главным образом русского и греческого алфавитов или арабских цифр. Параметры и размеры, относящиеся к неподвижной части машины, обозначаются индексом «1», а вращающейся — индексом «2». Размеры деталей, направленные вдоль оси вращения машины, обозначаются буквой l (длина), а поперек — буквами b (ширина) и h (высота).

Авторы выражают благодарность рецензенту второго издания учебника «Проектирование электрических машин» академику АЭН РФ, д-ру техн. наук, проф. Б.Л. Алиевскому за ценные замечания и предложения.

Все замечания и пожелания направлять по адресу: Москва, Не-

глинная ул., 29/14, издательство «Высшая школа».

Авторы

Глава 1

ОСНОВНЫЕ ПОЛОЖЕНИЯ ПРИ ПРОЕКТИРОВАНИИ ЭЛЕКТРИЧЕСКИХ МАШИН

§ 1-1. Основные направления в развитии электромашиностроения

Электромашиностроение прошло большой путь развития, начиная от простейших моделей, созданных полтора века тому назад на основе открытий *М. Фарадея* (1821—1831), до современных электродвигателей и генераторов.

Хотя на протяжении нескольких последних десятилетий принципы устройства электрических машин остались в основном теми же, однако коренным образом изменились их конструктивное оформление, рабочие характеристики и технико-экономические показатели. При этом почти все электромашиностроители перешли на проектирование и изготовление рядов или серий электрических машин.

Электропромышленность царской России представляла собой группу небольших предприятий, работавших по технической документации иностранных фирм. После 1917 г. стало развиваться отечественное электромашиностроение. Была поставлена задача пройти за короткий исторический период путь, который зарубежная техника прошла в течение почти полувека.

Начиная с середины двадцатых годов советские электромашиностроители приступили к созданию новых отечественных конструкций, а также к разработке теоретических вопросов и проведению исследований, связанных с проектированием машин. К середине тридцатых годов был создан и внедрен в производство ряд серий асинхронных двигателей, синхронных машин и машин постоянного тока. Развившиеся и окрепшие к этому периоду электромашиностроительные заводы выпускали, однако, разные серии машин, с несовпадающими техническими данными, конструкцией и технико-экономическими показателями, что влекло за собой затруднения для потребителей в части замены, ремонта и создания резерва машин.

В связи с этим возникла необходимость создания единых серий машин, которые находились бы на современном техническом уровне и изготовлялись бы на различных заводах по единой технической документации, обеспечивая целесообразную специализацию производства на основе современной технологии. Первая единая серия была создана к началу пятидесятых годов в области наибо-

лее массовых машин — асинхронных двигателей мощностью от 0,6 до 100 кВт — серия А и АО. Затем единая серия была продлена для диапазона мощностей от 100 до 1000 кВт — серия А и АК. В области синхронных машин были разработаны генераторы мощностью от 12 до 75 кВт — серия ЕС, а также генераторы и двигатели мощностью от 100 до 800 кВт — серия СГ и СД. Единая серия П машин (двигателей и генераторов) постоянного тока мощностью от 0,3 до 200 кВт была создана в середине пятидесятых годов; затем серия была продлена для диапазона мощностей от 200 до 1400 кВт.

Опыт показывает, что изменение требований к электрическим машинам, появление улучшенных электротехнических материалов, усовершенствование конструкции и технологических процессов производства приводят к тому, что серии достаточно быстро устаревают и практически заменяются в производстве новыми через 10—20 лет (меньший срок относится к машинам с большим количественным выпуском — асинхронным двигателям мощностью до 100 кВт).

В настоящее время отечественной электропромышленностью изготовляются асинхронные двигатели мощностью от 0,12 до 400 кВт и мощностью свыше 400 до 1000 кВт, синхронные генераторы мощностью от 5 до 50 кВт серии ЕСС и мощностью от 125 до 800 кВт серии СГ2, синхронные двигатели мощностью от 132 до 1000 кВт серии СД2 и СД32, машины постоянного тока мощностью от 0,37 до 1000 кВт серии 4П (см. гл. 9—11).

Машины этих серий обладают высокими технико-экономическими показателями, находящимися на уровне современных серий ведущих зарубежных фирм. Новые серии разработаны с учетом

международных норм-рекомендаций МЭК.

Научно-технический прогресс в области электротехнических сталей, изоляционных материалов и обмоточных проводов приводит к тому, что почти все электромашиностроительные фирмы мира, в том числе электромашиностроительные заводы России, каждые 10—20 лет обновляют единые серии электрических машин. Так вместо единой серии асинхронных двигателей серии 4A, несколько лет тому назад была разработана единая серия АИ, а затем ряд электромашиностроительных заводов (в том числе в г. Владимире и Ярославле) разработали еще более совершенные отрезки серий этих электродвигателей. При этом интересно отметить следующую тенденцию. Раньше новые серии электродвигателей разрабатывались для удовлетворения спроса на внутреннем рынке страны, теперь же все большее внимание уделяется международной стандартизации и мировым тенденциям в развитии электромашиностроения, для того чтобы выпускаемые электрические машины пользовались спросом и на внешнем рынке.

По указанным причинам вместо единой серии машин постоян-

ного тока П, а затем 2П, разработана серия 4П.

Наибольший удельный вес в выпуске электрических машин занимают асинхронные двигатели, конструкция которых относительно простая, а трудоемкость изготовления малая. О масштабах применения и значения этих двигателей в народном хозяйстве страны можно судить по тому, что асинхронные двигатели мощностью от 0,12 до 400 кВт потребляют в России более 40% всей вырабатываемой электрической энергии.

Синхронные машины широко используют в качестве генераторов в передвижных и стационарных установках. В качестве двигателей они имеют ограниченное распространение при мощности свыше 100 кВт, хотя обладают преимуществами перед асинхронными в том, что могут работать как с коэффициентом мощности, равным единице, так и с опережающим, но стоимость их выше, а эксплуатация несколько сложнее.

В ряде областей народного хозяйства электропривод на постоянном токе значительно эффективнее по производительности и точности, чем на переменном токе, так как они могут обеспечивать необходимые по форме механические характеристики, плавное и экономичное регулирование частоты вращения в широких пределах, быстрые пуск и торможение, реверс и высокие кратковременные перегрузки. Роль этих двигателей в народном хозяйстве страны и их количественный выпуск становятся все более значительным вследствие расширяющегося внедрения автоматизированных производственных процессов, а также успехов в развитии тиристорного привода.

Основные тенденци в развитии электрома-шиностроения:

применение утоньшенной корпусной изоляции и обмоточных проводов с малой толщиной изоляции (главным образом эмальпроводов), обладающих необходимой механической и электрической прочностью. При этом повышается коэффициент заполнения обмоточного пространства медью и соответственно использование объема машины;

использование более нагревостойкой изоляции. В начале развития электромашиностроения применялась изоляция класса нагревостойкости A, затем — классов E и B, а в настоящее время наибольшее распространение находит изоляция класса F. В машинах, работающих в более тяжелых условиях, распространена изоляция класса нагревостойкости H;

применение улучшенных марок электротехнической стали. Широко используемые в настоящее время марки холоднокатаной электротехнической стали обладают большей магнитной проницаемостью и меньшими удельными потерями в сравнении с соответствующими марками горячекатаной стали;

усовершенствование охлаждения машин путем повышения производительности вентиляторов, уменьшения аэродинамического сопротивления воздухопровода, увеличения поверхности охлаждения отдельных обмоток и всей машины за счет оребрения корпуса (в закрытых машинах), а также усиления теплопередачи путем лучшего заполнения воздушных прослоек в обмотках пропитывающими лаками и компаундами;

усовершенствование методов расчета машин;

улучшение конструкции машин с придачей узлам и деталям

эстетических и рациональных форм, при обеспечении снижения их массы и повышения прочности.

Развитию технического уровня электрических машин сопутствуют и другие тенденции:

снижение динамического момента инерции за счет уменьшения объема двигателя, следовательно, и объема вращающейся части двигателя (ротора или якоря), а также путем увеличения отношения длины сердечника ротора или якоря к его диаметру;

повышение надежности машин, в частности за счет широкого распространения машин закрытого исполнения, в которых для улучшения охлаждения используют обдув наружной поверхности. Например, асинхронные двигатели мощностью до 15 кВт выпускаются в настоящее время только в закрытом исполнении с наружным обдувом (степень защиты IP44, способ охлаждения ICO141 — см. § 1-2). Значительно повышают надежность электрических машин применение конструкции изоляции с повышенной электрической и механической прочностью и ряд других мероприятий;

улучшение у двигателей постоянного тока регулировочных свойств как в части расширения диапазона регулирования частоты вращения вверх от номинальной изменением тока возбуждения, так и вниз от номинальной изменением напряжения на якоре. Улучшению регулирования частоты вращения вниз от номинальной без существенного уменьшения вращающего момента содействует применение независимой вентиляции;

улучшение условий работы двигателей постоянного тока, питаемых от статических преобразователей с относительно высокими значениями пульсации напряжения, при полностью шихтованной магнитной системе, включая станину.

Энергетические показатели машин (КПД и соя ф) в основном сохраняются на одном уровне.

Особо следует отметить повышение технологичности конструкции, осуществляемой широкой унификацией узлов и деталей машин и придания им форм, содействующих возможности применения прогрессивных технологических процессов и усовершенствованного оборудования — автоматических линий, агрегатных станков, полуавтоматов, конвейеров и т. п.

Наблюдаемый в настоящее время переход к прямоугольным формам очертания машин нашел свое отражение в области отечественных асинхронных двигателей с высотой оси вращения $h \geqslant 280$ мм. Такая форма кроме эстетичности дает возможность осуществить блочную конструкцию машин с коробчатой станиной, при которой блоки механической и электрической частей изготовляют на отдельных технологических участках, и объединяют при сборке. При блочной конструкции обмотка сердечника статора и

процесс пропитки могут производиться вне станины. Соответственно облегчается ремонт обмотки.

Основным исполнением перечисленных единых серий электрических машин являются машины общего назначения. Под машинами общего назначения подразумеваются такие машины, которые могут применяться в различных отраслях народного хозяйства, в отличие от специальных машин, предназначенных для использования в определенных специфических условиях, например взрывозащищенных, крановометаллургических, тяговых и т. п.

На базе машин общего назначения проектируют и изготовляют без значительного изменения конструкции модификации машин, обладающие несколько измененными характеристиками, которые рассчитаны на удовлетворение требований отдельных видов электропривода. Например, у асинхронных двигателей модификациями могут быть двигатели с повышенным скольжением, многоскоростные двигатели с переключением числа полюсов и т. п.

§ 1-2. Стандартизация в области электрических машин

Значение стандартизации. Одна из важнейших задач народного хозяйства — улучшение качества продукции, неразрывно связанное с уровнем стандартизации. Основные технические требования к конструктивным исполнениям, размерам и параметрам, методам и средствам испытаний электрических машин, а также требования к материалам и полуфабрикатам, необходимым для производства машин, устанавливаются и определяются стандартами.

Большим резервом повышения экономической эффективности народного хозяйства является дальнейшее развитие внешних экономических отношений, расширение выпуска изделий, в том числе электрических машин на экспорт. В связи с этим все большее внимание уделяется согласованию на международной основе требований национальных стандартов. Международное сотрудничество в области стандартизации играет важную роль в устранении технических барьеров во внешней торговле и в установлении международных научно-технических связей в электромашиностроении.

К основным международным организациям в области стандартизации по электротехнике, участником которых является Россия, относятся Международная организация по стандартизации (ИСО) и Международная электротехническая комиссия (МЭК). Вопросами разработки рекомендаций занимаются технические комитеты, подкомитеты и создаваемые в них рабочие группы. Комитеты ИСО занимаются тематикой, охватывающей отдельные системы и даже отрасли, которые включают в себя также и вопросы электротехники, в то время как комитеты МЭК образованы главным образом для рассмотрения тех или иных видов электротехнического оборудования; в частности Комитет № 2 — вращающиеся электрические машины всех мощностей и размеров (за исключением тяговых электродвигателей).

Международные рекомендации разрабатывают по отдельным видам изделий и материалов, по терминологии, условным обозначениям, графическим изображениям и т. п. Рекомендации носят факультативный характер, т. е. их применение в национальной практике отдельных стран не обязательно. Однако в настоящее время практически все национальные стандарты по электрическим машинам создаются с учетом или непосредственно на базе рекомендаций ИСО и МЭК. Начиная с 1972 г. ИСО выпускает международные стандарты.

Важное значение имеют стандарты ИСО и рекомендации МЭК при решении ряда определяющих положений при проектировании электрических машин. К ним относятся классификация номинальных режимов работы электрических машин (при кажущемся их многообразии). Не менее важно, чтобы принимаемые для единых серий электрических машин шкалы мощностей соответствовали ряду мощностей, рекомендованному МЭК. Значения номинальных напряжений, на которые должны проектироваться электрические машины, также должны соответствовать международным стандартам. Номинальные частоты вращения стандартизованы ИСО для двигателей, а также для генераторов, что также важно соблюдать в национальных стандартах.

Применяемые иногда в отечественной литературе термины, характеризующие степень защиты электрических машин от внешних воздействий, такие как «электрическая машина защищенного исполнения» или «электрическая машина закрытого исполнения» не соответствуют Рекомендациям МЭК и поэтому не должны быть использованы.

При проектировании электрических машин должны учитываться требования стандартов России, а также рекомендации ИСО и МЭК. В следующих разделах рассматриваются стандартизованные виды исполнений и их обозначения, выходные параметры и размеры наружных частей (установочные и присоединительные размеры) электрических машин.

Номинальные режимы работы. Номинальные данные электрических машин должны соответствовать определенному режиму работы. ГОСТ 183 предусматривает режим работы с условными обозначениями S1—S8. Наиболее распространен продолжительный номинальный режим работы, который характеризуется продолжительностью работы машины, достаточной для достижения установившейся температуры всех частей электрической машины при неизменной внешней нагрузке — условное обозначение S1.

Номинальные мощности. Номинальные мощности электрических машин переменного и постоянного тока (двигателей и генераторов) регламентированы ГОСТ 12139—84, в котором учтены рекомендации и Публикации МЭК 72 в части номинальных мощностей. Согласно ГОСТ номинальные мощности должны соответствовать работе электрических машин при номинальных значениях напряжения, частоты вращения, частоты переменного тока, коэффициента мощности, а также при условиях и режимах работы, установленных соответствующими стандартами.

Стандартом предусмотрены следующие значения номинальных мощностей (в пределах от 0,12 до 1000 кВт): 0,12; 0,18; 0,25; 0,37; 0,55; 0,75; 1,1; 1,5; 2,2; 3,0; 4,0; 5,5; 7,5; 11; 15; 18,5; 22; 30; 37; 45; 55; 75; 90; 110; 132; 160; 200; 250; 315; 400; 500; 630; 800; 1000 кВт. Эти значения мощностей обязательны для всех исполнений электрических машин по защите и по монтажу, а также для всех способов охлаждения. Для машин специализированного назначения (рольганговые, краново-металлургические и др.) указанные значения мощностей не обязательны.

Номинальные напряжения. Номинальные напряжения генераторов и двигателей до 1000 В регламентированы ГОСТ 21128 — 83, а свыше 1000 В — ГОСТ 721. В стандартах учтены Публикации МЭК 38. Стандартом установлены наиболее широко применяемые номинальные напряжения (В):

Род тока	Переменный трехфазный	Постоянный			
Генератор	230, 400, 690, 6300, 10500	115, 230, 460			
Двигатель	220, 380, 660, 6000, 10000	110, 220, 440			

Номинальные частоты вращения. Номинальные частоты вращения электрических машин регламентированы ГОСТ 10683; 655—66. Установлены следующие номинальные частоты вращения при частоте переменного тока 50 Гц для синхронных генераторов: 125; 150; 157,6; 214,3; 250; 300; 375; 428,6; 500; 600; 750; 1000; 1500; 3000 об/мин. Эта шкала используется также для синхронных и асинхронных двигателей с некоторыми изменениями.

Так, для синхронных двигателей дополнительно включены частоты вращения 100 и 166,6 об/мин, а исключена частота 428,6 об/мин; для асинхронных двигателей добавлены частоты вращения 120 и 166 об/мин, а исключены 214, 3 и 428, 6 об/мин. Номинальные частоты вращения асинхронных двигателей должны быть меньше перечисленных на частоту вращения, определяемую величиной номинального скольжения.

Для генераторов постоянного тока стандартом установлены в пределах до 3000 об/мин следующие номинальные частоты вращения: 400; 500; 600; 750; 1000; 1500; 2000; 3000, для двигателей: 25; 50; 75; 100; 125; 150; 200; 300; 400; 500; 600; 750; 1000; 1500; 2000; 2200 и 3000 об/мин. Наименьшие частоты вращения двигателей (с регулированием числа оборотов изменением поля главных полюсов) и наибольшие частоты вращения двигателей (с регулированием числа оборотов изменением напряжения на якоре при номинальном напряжении и номинальной нагрузке на валу) должны соответствовать указанным номинальным частотам вращения двигателей.

Стандартом также установлены допускаемые отклонения номинальной частоты вращения двигателей и генераторов постоянного тока.

Степени защиты от внешних воздействий. Электрические машины могут иметь различные исполнения по защите от внешних воздействий, которые, с одной стороны, должны обеспечить защиту обслуживающего персонала от прикосновения к токоведущим или вращающимся частям, а с другой — защиту машины от попадания внутрь ее твердых посторонних тел и воды. Обозначения степени защиты регламентируются ГОСТ 14254 — 96. В стандарте учтены требования рекомендаций Публикации МЭК 34 — 5.

Согласно указанному стандарту обозначение степеней защиты состоит из букв IP — начальные буквы английских слов International, Protection (международное обозначение степеней защиты) и следующих за ними цифр. Первая цифра характеризует степень защиты от прикосновения и от проникновения твердых тел в машину. Более распространенными являются следующие степени защиты по первой характеристической цифре:

- 2 защита от возможности соприкосновения пальцев с токоведущими или движущимися частями внутри машины. Защита машины от попадания внутрь ее твердых посторонних тел диаметром более 12 мм;
- 4 защита от соприкосновения инструмента, проволоки или других подобных предметов, толщина которых превышает 1 мм, с токоведущими или движущимися частями внутри машины*. Защита машины от попадания внутрь ее легких твердых посторонних тел диаметром более 1 мм.

Вторая цифра характеризует степень защиты машины от проникновения воды. Более распространенными являются следующие степени защиты по второй характеристической цифре:

- 2 защита от капель воды. Капли воды, падающие под углом в пределах до 15° к вертикали, не должны оказывать на машину вредного действия;
- 3 защита от дождя. Вода, падающая на машину в виде дождя под углом в пределах до 60° к вертикали, не должна оказывать на машину вредного действия:
- 4 защита от брызг. Брызги воды любого направления, попадающие на машину, не должны оказывать на нее вредного действия.

Наибольшее применение находят следующие степени защиты:

- ІР22 машина, защищенная от попадания твердых тел размером более 12 мм и от капель воды (защищенная машина);
- ІР23 машина, защищенная от попадания твердых тел размером более 12 мм и от дождя (защищенная машина);
- ІР44 машина, защищенная от попадания твердых тел размером более 1 мм и от водяных брызг (закрытая машина).

^{*} Если машина охлаждается внешним вентилятором, то вентилятор должен быть защищен от соприкосновения с ним пальцев как на стороне входа, так и на стороне выхода охлаждающего воздуха.

Способы охлаждения. Обозначения способов охлаждения регламентируются ГОСТ 20459—87, учитывающим рекомендации Публикации МЭК 34—6. Согласно этому стандарту обозначение способов охлаждения состоит из букв IС—начальные буквы английских слов International, Cooling (международное обозначение способов охлаждения) и следующей за ними характеристики цепей охлаждения. Последняя состоит из прописной буквы, условно обозначающей вид хладоагента и следующих за ней двух цифр; при охлаждении воздухом буква опускается. Первая цифра условно обозначает устройство цепи для циркуляции хладоагента, вторая—способ его перемещения. Из указанных в стандарте более распространенными являются следующие условные обозначения цепей:

Условные обозначения устройства цепи (первая цифра):

- 0 свободная циркуляция;
- 1 охлаждение с помощью подводящей трубы;
- 3 охлаждение с помощью подводящей и отводящей труб;
- 4 охлаждение с помощью наружной поверхности машины;
- 5 охлаждение с помощью встроенного охладителя (с использованием окружающей среды);
- 6 охлаждение с помощью пристроенного охладителя (с использованием окружающей среды).

Условные обозначения способа передвижения хладоагента (вторая цифра):

- 0 свободная конвекция;
- 1 самовентиляция;
- 3 перемещение хладоагента с помощью пристроенного зависимого устройства;
- 5 перемещение хладоагента с помощью встроенного независимого устройства:
- 6 перемещение хладоагента с помощью пристроенного независимого устройства;
- 7 перемещение хладоагента с помощью отдельного и независимого устройства.

Если машина имеет две или более цепей охлаждения, то в обозначении указывают характеристики всех цепей охлаждения, начиная с характеристики цепи со вторичным хладоагентом (с более низкой температурой). Чаще применяют следующие способы охлаждения, обозначения которых будут использованы в книге:

Способы охлаждения:

IC01 — защищенная машина с самовентиляцией; вентилятор расположен на валу машины;

IC0141 — закрытая машина, обдуваемая наружным вентиля-

тором, расположенным на валу машины;

IC0641 — закрытая машина, обдуваемая наружным пристроенным вентилятором с приводным электродвигателем, установленным на машине и питаемым независимо от охлаждаемой машины;

IC0041 — закрытая машина с естественным охлаждением;

IC0151 — закрытая машина с охлаждением с помощью встроенного охладителя (с использованием окружающей среды);

IC0161 — закрытая машина с охлаждением с помощью пристроенного охладителя (с использованием окружающей среды);

IC13—защищенная машина с независимой вентиляцией; охлаждение с помощью подводящей трубы, осуществляемое пристроенным зависимым устройством;

IC17 — защищенная машина с независимой вентиляцией; охлаждение с помощью подводящей трубы, осуществляемое от-

дельным и независимым устройством;

IC05 — то же, охлаждение с помощью встроенного вентилятора с приводным электродвигателем, установленным на машине и питаемым независимо от охлаждаемой машины;

IC06 — то же, охлаждение с помощью пристроенного двигателя-вентилятора, питаемого независимо от охлаждаемой машины;

IC37 — закрытая машина с независимой вентиляцией; охлаждение с помощью подводящей и отводящей труб, осуществляемое отдельным и независимым устройством.

В дальнейшем изложении для машин с независимой вентиляцией будет приводиться ссылка только на способы охлаждения IC17 и IC37, поскольку все перечисленные способы независимой вентиляции практически равноценны по эффекту охлаждения.

Исполнения по способу монтажа. Формы исполнения по способу монтажа и их условные обозначения регламентируются Публикацией МЭК 34—7. Обозначение формы исполнения по способу монтажа состоит из букв ІМ— начальные буквы английских слов International, Mounting (международное обозначение исполнений по способу монтажа) и следующих за ними цифр. Первая цифра обозначает группу конструктивного исполнения, например, цифра 1— машину на лапах с одним или двумя подшипниковыми щитами; 2— то же, с фланцем на подшипниковом щите (или щитах); 3—машину без лап с одним или двумя подшипниковыми щитами, с фланцем на одном подшипниковом щите и т. д.

Вторая и третья цифры обозначают способ монтажа, например при группе конструктивного исполнения 1 цифры 00 — машину с горизонтально направленным концом вала и креплением к фундаменту лапами, 01 — с вертикально направленным концом вала вниз и креплением к стене лапами; при группе 3 цифры 01 соответствуют вертикально направленному концу вала вниз и креплению к фундаменту фланцем и т. д. Четвертая цифра обозначает исполнение вала, например цифра 1 — машину с одним цилиндрическим концом вала; 2 — то же, с двумя цилиндрическими концами вала и т. д.

Наиболее распространенными исполнениями по способу монтажа являются IM1001 — машина с двумя подшипниковыми щи-

тами на лапах, є одним горизонтально направленным цилиндрическим концом вала; IM1011— то же, с вертикально направленным вниз одним цилиндрическим концом вала; IM3011— машина с двумя подшипниковыми щитами без лап, с фланцем на одном подшипниковом щите, с вертикально направленным вниз одним цилиндрическим концом вала.

Полный перечень условных обозначений для возможных конструктивных исполнений машин по способу монтажа приведен в стандарте 246.

Климатические условия работы. Конструкция и исполнение машин должны предусматривать способность противостоять в условиях эксплуатации воздействию климатических факторов внешней среды. ГОСТ 15150 и 15543 регламентируют исполнение машин, категории их размещения, условия эксплуатации, хранения и транспортирования с учетом воздействия климатических факторов (температуры, влажности, пыли, солнечной радиации, интенсивности дождя и т. п.).

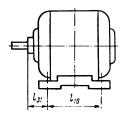
Каждому климатическому исполнению машин присвоено буквенное обозначение, например для районов с умеренным климатом — У, с холодным климатом — ХЛ и т. д.

Категория размещения машин имеет цифровое обозначение, например при наиболее благоприятных условиях, когда машина предназначена для установки в закрытых отапливаемых и вентилируемых производственных или других помещениях, категория размещения обозначается цифрой 4; категория размещения машины, предназначенной для работы в закрытых помещениях с естественной вентиляцией без искусственно регулируемых климатических условий, обозначается цифрой 3.

Цифровое обозначение категории размещения следует за буквенным, характеризующим условия климата. Например, исполнение машины, предназначенной для районов с умеренным климатом при категории размещения 4, имеет условное буквенно-цифровое обозначение У4.

Установочные и присоединительные размеры. Высоты оси вращения h электрических машин с горизонтальной осью вращения, равные расстоянию от оси вращения до опорной плоскости машины, регламентированы ГОСТ 13267, который соответствует рекомендациям, публикациям МЭК 72, МЭК 72А и ИСО P496.

K h каждому значению привязаны определенные установочные и присоединительные размеры, регламентированные ГОСТ 18709 для $h = 56 \div 400$ мм и ГОСТ 20839 для h > 400 мм. Публикаций соответствуют рекомендациям стандарты МЭК 72. МЭК 72А и ИСО Р775. Стандартизованные значения h и связанные с ними установочно-присоединительные размеры (мм) приведены в табл. 1-1 для $h = 56 \div 400$ мм и в табл. 1-2 лпя h > 400 мм.



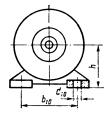


Таблица 1-1

								4 0	
h	b 10	l ₁₀	121	d 10	h	b 10	l 10	131	d 10
5 6	90	71	36	5,8	200	318	228 267	133	19
63 7 1	100 112	80 90	40 45	7 7	225	356	305 286	149	19
80	125	100	50	10	220	000	311 356	145	13
90	140	100 125	5 6	10	250	406	311 349 406	168	24
100	160	112 140	63	12	280	4 57	368 419 4 57	190	24
112	. 190	114 140 159	70	12	315	508	406 457 508	216	2 8
132	216	140 178 203	89	12	355	610	50 0 5 60 6 30	254	2 8
160	254	178 210 254	108	15	400	686	560 630 710	280	35
180	2 79	203 241 279	121	15			80 0 900		

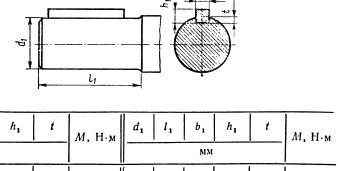
Таблица 1-2

h	b 10	l ₁₀				
45 0	710; 800; 900; 1000; 1120;	355; 400; 450; 500; 560; 630; 710; 800; 900; 1000; 1120; 1250;	35			
50 0	800; 900; 1000; 1120; 1 25 0;	400; 450; 500; 560; 630; 710; 800; 900; 1000; 1120; 1250; 1400	42			

Размер l_{31} (независимо от h) выбирают из следующего ряда: 0; 100; 200; 224; 250; 280; 315; 335; 355; 375; 400; 425; 450; 475; 500; 530; 560; 600; 630; 670; 710; 750; 800; 900; 1000 мм.

ГОСТ 18709 и 20839 регламентируют размеры выступающих цилиндрических концов валов.

Длина выступающего конца вала, размеры призматической шпонки и шпоночного паза, а также наибольший допускаемый момент вращения *M*, связанные с диаметром выступающего цилиндрического конца вала, приведены в табл. 1-3.



ММ											
7 9 11 14 16 18 19 22 24 28 32 38 42 48	16 20 23 30 40 40 40 50 50 60 80 80 110	2 3 4 5 5 6 6 8 8 10 12 14	2 3 4 5 5 6 6 7 7 8 8 8	1,2 1,8 2,5 3 3,5 3,5 4,5 5,5	0,25 0,63 1,25 2,8 4,5 7,1 8,25 14 18 31,5 50 90 125 200	55 60 65 70 75 80 85 90 95 100 110 120 130	110 140 140 140 140 170 170 170 210 210 210 250	16 18 18 20 20 22 22 25 25 28 28 32 32	10 11 11 12 12 14 14 14 16 16 18	6 7 7,5 7,5 9 9 9 10 10	355 450 630 800 1000 1250 1600 1900 2360 2800 4000 5300 7400

Примечания: 1. Наибольший допустимый момент вращения для $d_1\leqslant 110$ мм указан по рекомендациям МЭК для электродвигателей переменного тока при продолжительном режиме работы (S1). 2. Значения l_1 в таблице соответствуют длинным выступающим концам валов в перечисленных выше стандартах.

Предельные отклонения на уставочные и присоединительные размеры регламентированы ГОСТ 13267 и 8592—79:

Допускаемые отклонения для рамеров b_{10} и l_{10} составляют 0,3z, где z — диаметральный зазор, определяемый как разность между номинальными диаметрами отверстия d_{10} и крепежной детали.

Таблина 1-3

 l_1

Пределы отклонения размеров l_{31} не должны превышать следующих значений:

```
Номинальный диа-
                                          с выше
                                                     свыше
                                                                свыще
метр вала d_1, мм .
                    свыше
                               свыше
                               10 до 25
                                         25 до 45
                                                     45 до 60
                                                               60 go 220
                    6 до 10
Предельные откло-
нения размера l_{s_1},
                     +1,0
                                \pm 1.5
                                           +2.0
                                                      -3.0
                                                                 +4.0
```

Предельные отклонения диаметров цилиндрических концов валов должны соответствовать следующим данным:

```
-вид йынальный диа-
                            свыше
 метр вала d ,, мм 7 до 10
                                     свыше
                                              свыше
                                                        свыше
                                                                 свыше
                           10 до 18 18 до 30 30 до 50 50 до 80 80 до 110
Предельные откло-
нения размера d_1,
                                                        +0.030
                                                                 +0,035
                 \pm .0,007
                           +0.008
                                     +0.009
                                              +0.018
 верхние . . .
                           -0.003
                                     -0.004
                                              +0.020
                                                        +0.011
                                                                 +0.013
  нижние . . .
                  -0.002
```

§ 1-3. Главные размеры

K главным размерам электрических машин переменного тока относят внутренний диаметр D_1 и длину l_1 сердечника статора; к главным размерам машин постоянного тока — наружный диаметр $D_{\rm H2}$ и длину l_2 сердечника якоря. Указанные размеры называются главными, так как они определяют прочие размеры машин. От главных размеров зависят габариты, масса и другие технико-экономические показатели машин.

Определим связь главных размеров с частотой вращения, электромагнитными нагрузками (линейной нагрузкой и магнитной индукцией в воздушном зазоре), а также с другими параметрами машин. У машины переменного тока расчетная (внутренняя) мощность ($\mathbf{B} \cdot \mathbf{A}$)

$$P' = m_1 E_1 I_1,$$
 (1-1)

где m_1 — число фаз обмотки статора; E_1 — ЭДС фазы обмотки статора асинхронных двигателей, у синхронных машин E_1 — E_5 , т. е. ЭДС, индуктированной в фазе обмотки статора результирующим магнитным потоком воздушного зазора; I_1 — ток фазы обмотки статора.

Учитывая, что

$$E_1 = 4k_{\Phi} f_1 k_{\sigma \delta 1} w_1 \Phi; \qquad (1-2)$$

$$f_1 = (pn_1)/60;$$
 (1-3)

$$\Phi = \alpha' \tau l'_1 B_0 10^{-6}; \tag{1-4}$$

$$\tau = (\pi D_1)/(2p);$$
 (1-5)

$$A_1 = (20m_1w_1I_1)/(\pi D_1), \tag{1-6}$$

получим расчетную мощность (В-А)

$$P' = (D^2_1 l'_1 n_1 A_1 B_0 \alpha' k_{\phi} k_{oo1}) / (6.1 \cdot 10^7). \tag{1-7}$$

Здесь k_{Φ} — коэффициент формы кривой поля, представляющий отношение действующего значения ЭДС к среднему; f — частота тока в сети, Γ ц; k_{051} — коэффициент обмотки статора основной гармонической кривой ЭДС; w_1 — число последовательно соединенных витков фазы обмотки статора; Φ — магнитный поток, Вб; p — число пар полюсов машины; n_1 — синхронная частота вращения, об/мин; α' — расчетное отношение среднего значения индукции в воздушном зазоре к ее максимальному значению; l_1' — расчетная длина сердечника статора, мм; B_{δ} — максимальное значение магнитной индукции в воздушном зазоре, T_{Π} ; A_1 — линейная нагрузка обмотки статора, A/см; D_1 — диаметр, мм.

Зависимость (1-7) может быть представлена в виде

$$P' = D^2_1 l'_1 n_1 / C_A. (1-8)$$

Здесь

$$C_{\rm A} = D^2_1 l'_1 n_1 / P' = 6.1 \cdot 10^7 / (A_1 B_0 \alpha' k_{\phi} k_{obl})$$
 (1-9)

-машинная постоянная Арнольда, мм³. (об/мин)/(В·А).

Величину K_A , обратную машинной постоянной C_A , называют коэффициентом использования машины $[B \cdot A/(\text{мм}^3 \cdot \text{об}/\text{мин})]$

$$K_{\rm A} = P'/(D^2_1 l'_1 n_1) = A_1 B_0 \alpha' k_{\phi} k_{ool}/(6.1 \cdot 10^7).$$
 (1-10)

Величины $C_{\rm A}$ и $K_{\rm A}$ характеризуют уровень использования активных материалов, к которым относятся медь и алюминий обмоток, а также сталь магнитопровода машин.

Расчетная мощность (B·A) для двигателей переменного тока

$$P' = m_1 E_1 I_1 = m_1 k_H U_1 I_1 = k_H P_1 = k_H P_2 / (\eta \cos \varphi);$$
 (1-11)

для генераторов переменного тока

$$P' = m_1 E_1 I_1 = m_1 k_H U_1 I_1 = k_H P_2 / \cos \varphi.$$
 (1-12)

Здесь U_1 — номинальное фазное напряжение, B; P_1 — подводимая мощность, B·A; P_2 — отдаваемая мощность, Bт; η и $\cos \phi$ — КПД и коэффициент мощности при номинальной нагрузке, о. е.

Для асинхронных двигателей $k_{\rm H}\!\!=\!\!E_1/U_1$, для синхронных машин $k_{\rm H}\!\!=\!\!E_0/U_1$.

У асинхронных двигателей для удобства расчета принимаем значение магнитного потока основной гармоники индукции; соответственно коэффициент формы поля для синусоиды k_{Φ} =1,11, а α' =2/ π , тогда (1-7), (1-9) и (1-10) примут следующий вид:

$$P' = D^2_1 l'_1 n_1 A_1 B_0 k_{001} / (8,62 \cdot 10^7);$$
 (1-13)

$$C_{\rm A} = D^2_1 l'_1 n_1 / P' = 8.62 \cdot 10^7 / (A_1 B_0 k_{001});$$
 (1-14)

$$K_{\rm A} = P'(D^2_1 l'_1 n_1) = A_1 B_0 k_{0.61} / (8.62 \cdot 10^7).$$
 (1-15)

Расчетная мощность (Вт) у машин постоянного тока

$$P' = E_2 I_2,$$
 (1-16)

где E_2 и I_2 \longrightarrow ЭДС и ток якоря.

Учитывая, что

$$E_2 = [2p/(2a)] n \omega_2 \Phi/30,$$
 (1-17)

$$\Phi = \alpha' \tau l'_2 B_{\delta} \cdot 10^{-6}; \qquad (1-18)$$

$$\tau = \pi D_{\rm H2}/(2p);$$
 (1-19)

$$A_2 = 20w_2I_2/(\pi D_{\rm H2} \cdot 2a),$$
 (1-20)

расчетная мощность

$$P' = D_{H2}^2 l'_2 n A_2 B_{\delta} \alpha' / (6, 1 \cdot 10^7). \tag{1-21}$$

Здесь p — число пар полюсов; a — число пар параллельных ветвей обмотки якоря; n — частота вращения при номинальной нагрузке, об/мин; w_2 — общее число витков обмотки якоря; Φ — магнитный поток в якоре, Вб; α' — расчетный коэффициент полюсной дуги, равный отношению расчетной полюсной дуги к полюсному делению; l'_2 — расчетная длина сердечника якоря, мм; $D_{\rm H2}$ — динейная нагрузка обмотки якоря, A/C м.

Зависимость (1-21) может быть представлена в виде

$$P' = D^2_{H2} l'_2 n / C_A, \tag{1-22}$$

где

$$C_{\mathbf{A}} = D^{2}_{\mathbf{H}2} l'_{2} n / P' = 6.1 \cdot 10^{7} / (A_{2} B_{\delta} \alpha')$$
 (1-23)

— машинная постоянная, мм³· (об/мин)/Вт;

$$K_{\mathbf{A}} = P'/(D^2_{\mathrm{H2}}l'_2n) = A_2B_0\alpha'/(6.1\cdot10^7).$$
 (1-24)

— коэффициент использования машины, Вт/(мм³·об/мин).

Расчетная мощность (Вт) для двигателей постоянного тока

$$P' = E_2 I_2 = k_H U I k_T = k_H k_T P_2 / \eta;$$
 (1-25)

для генераторов постоянного тока

$$P' = E_2 I_2 = k_H U k_T I = k_H k_T P_2.$$
 (1-26)

Здесь U и I — напряжение (B) и ток (A) сети; $k_{\rm H} = E_2/U$; $k_{\rm T} =$

 $=I_2/I$

Отношение P'/n пропорционально расчетному вращающему моменту M'. Следовательно, машинная постоянная C_A в (1-9), (1-14) и (1-23) пропорциональна объему сердечника, приходящемуся на единицу момента вращения, а коэффициент использования K_A в (1-10), (1-15) и (1-24) — расчетному моменту вращения, приходящемуся на единицу объема сердечника. Чем меньше значения C_A или чем больше значение K_A , тем меньше размеры сердечника статора или якоря и тем выше использование машины.

Значения k_{061} для машин переменного тока и α' для машин постоянного тока изменяются в достаточно узких пределах, поэтому при заданных мощности и частоте вращения объем сердечника машины зависит в основном от электромагнитных нагрузок. Чем больше A и B_{6} , тем меньше главные размеры и выше использование активных материалов в машине. Однако увеличение электромагнитных нагрузок, сопровождаемое повышением температуры активных частей машины, ограничивается классом нагрево-

стойкости изоляции. При выборе электромагнитных нагрузок следует также учитывать, что отношение A/B_{δ} должно быть в определенных пределах, так как его значение влияет на технико-экономические показатели машин переменного тока — КПД, соѕ ϕ , пусковые характеристики и массу, а в машинах постоянного тока — КПД, регулировочные свойства, коммутационные показатели и массу машины.

В гл. 9 и 11 для машин переменного тока и в гл. 10 для машин постоянного тока приведены рекомендуемые значения A и B_{δ} , базирующиеся на опыте современного электромашиностроения.

Одно и то же значение $D^2_1l_1$ для машин переменного тока или $D^2_{\rm H2}l_2$ для машин постоянного тока может быть получено при разных значениях D и l, а следовательно, при разных отношениях $\lambda = l/D$. Отношение l/D влияет на массу, динамический момент инерции вращающейся части, энергетические и другие технико-экономические показатели машины.

Влияние это может быть различным и порой противоречивым, например, при увеличении λ , т. е. при уменьшении D и увеличении l падает динамический момент инерции, ускоряется процесс пуска и торможения двигателя и соответственно снижаются потери, возникающие при этом процессе. При увеличении λ уменьшаются масса лобовых частей обмоток и потери в них. Следовательно, у машин с большими значениями λ масса, приходящаяся на единицу мощности или момента вращения, снижается, а КПД растет.

Вместе с тем у вентилируемых машин с большими значениями λ ухудшаются условия охлаждения и может возникнуть необходимость в увеличении диаметра вала для обеспечения его достаточной жесткости и прочности. При достижении больших значений λ может возрасти трудоемкость изготовления, а следовательно, и себестоимость машины.

Выбор отношения l/D не является однозначной задачей; ее решению содействуют установленные практикой рациональные пределы максимальных значений λ_{max} . Эти значения приведены для асинхронных двигателей в табл. 9-6, для машин постоянного тока — на рис. 10-7, для синхронных машин — на рис. 11-10.

Так как ряд высот оси вращения h стандартизован, то про-

ектирование производится двумя способами.

Способ первый. С применением (при выбранном h) максимального допускаемого диаметра сердечника $D_{\text{н max}}$, такая машина может не быть оптимальной по своим технико-экономическим показателям, но зато будет иметь предельно допускаемую мощность при выбранном h. В практике современного электромашиностроения наблюдается тенденция максимального снижения высоты оси вращения электродвигателей h при заданных мощности P_2 , частоте вращения n. Основной причиной этого являются большие удобства потребителей при соединении электродвигателей с приводимыми механизмами, имеющими меньшие габариты, чем электродвигатели, а также при встраивании электродвигателей в станки

и другие механизмы. Понижение высоты оси вращения уменьшает механическую инерционность роторов и якорей, а, следовательно, повышает динамические свойства двигателей. Указанная тенденция снижения h распространяется также на генераторы.

Учитывая, что снижение h при заданных значениях P_2 и n увеличивает длину машины, причем λ может выйти за допустимые рациональные пределы, следует при выбранной стандартной высоте оси вращения h проектировать машины с наибольшим до-

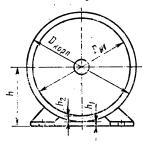


Рис. 1-1. К определению $D_{\text{корп}}$ и $D_{\text{в1}}$ машин переменного и постоянного тока с шихтованным сердеником статора

пустимым наружным диаметром корпуса $D_{\text{корп}}$, обеспечивающим минимально допустимое расстояние h_1 от нижней части корпуса машины до опорной плоскости лап (рис. 1-1). Если при этом значение λ будет мало, следует переходить на ближайшую меньшую, а при высоких значениях λ —на ближайшую большую стандартную величину h. Этот способ проектирования не требует расчетных вариантов.

Способ второй. С применением (при выбранном h) диаметра сердечника $D_{\rm H}$, обеспечивающим оптимальные технико-экономические показатели машины (см. гл. 7 и 8), такой способ проектирования требует расчета либо на ЭВМ, либо «ручного» рас-

чега ряда вариантов с различными значениями $D_{\rm H}$. При расчетах должно обеспечиваться условие $D_{\rm H}{\leqslant}D_{\rm H\,max}$. Расчеты показали, что разница в технико-экономических показателях оптимального варианта и машины с $D_{\rm H\,max}$ относительно невелика. Поэтому в настоящей книге рассматривается как основной вариант расчета машин с $D_{\rm H\,max}$.

Максимально допустимый наружный диаметр корпуса (мм)

$$D_{\text{корп}} = 2(h - h_1).$$
 (1-27)

Для машин переменного тока, у которых сердечник статора заключен в литую станину, максимально допустимый наружный диаметр сердечника статора (мм)

$$D_{\text{H}1} = D_{\text{Kopn}} - 2h_2 = 2(h - h_1 - h_2),$$
 (1-28)

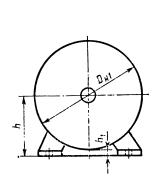
где h_2 — высота (толщина) стенки станины, мм [при радиальной системе вентиляции размер h_2 представляет собой сумму несколько уменьшенной высоты стенки станины и высоты ребра, к которому примыкает наружная поверхность сердечника (см. гл. 3)].

Для машин постоянного тока с монолитной станиной (рис. 1-2), являющейся частью магнитопровода, максимально допустимый наружный диаметр (мм)

$$D_{\text{H}1} = D_{\text{корп}}. \tag{1-29}$$

При выполнении машин постоянного тока с шихтованной станиной наружный диаметр $D_{
m HI}$ определяют по (1-28). Значения h_1

и $h_2 = f(h)$ приведены на рис. 1-3. Внутренний диаметр сердечника статора D_1 и наружный диаметр сердечника якоря $D_{\rm H2}$ находятся в определенных соотношениях с $D_{\rm H1}$, зависящих от числа главных полюсов машины 2p и диаметра $D_{\rm H1}$. Усредненные зависимости $D_1 = f(D_{\rm H1})$ приведены в табл. 9-3 и § 11-3, а $D_{\rm H2} = f(D_{\rm H1})$ — на рис. 10-1.



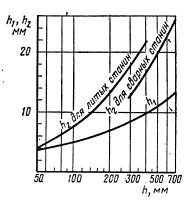


Рис. 1-2. К определению $D_{\text{мор } n}$ и $D_{\text{н I}}$ машин постоянного тока с монолитной станиной

Рис. 1-3. Значения h_1 и $h_2 = f(h)$

После выбора D_1 или $D_{\rm H2}$ определяют из (1-13) расчетную длину сердечника статора асинхронного двигателя (мм)

$$l'_1 = 8.62 \cdot 10^7 P' / (D^2_1 n_1 A_1 B_0 k_{ob1}), \tag{1-30}$$

из (1-7) расчетную длину сердечника синхронной машины (мм)

$$l'_1 = 6,1 \cdot 10^7 P' / (D^2_1 n_1 A_1 B_0 \alpha' k_{\phi} k_{\circ 61}),$$
 (1-31)

а из (1-21) расчетную длину сердечника якоря машины постоянного тока (мм)

$$l'_2 = 6.1 \cdot 10^7 P' / (D^2_{H2} n A_2 B_\delta \alpha').$$
 (1-32)

Конструктивную длину сердечника статора l_1 или сердечника якоря l_2 при отсутствии в сердечнике радиальных вентиляционных каналов принимают равными расчетным длинам l'_1 или l'_2 . При наличии радиальных вентиляционных каналов

$$l_1 = l'_1 + n_{\kappa 1} l_{\kappa 1};$$
 (1-33)

$$l_2 = l'_2 + n_{\kappa 2} l_{\kappa 2}, \tag{1-34}$$

где $n_{\rm K}$ и $l_{\rm K}$ — число и длина (ширина) каналов.

§ 1-4. Геометрическое подобие машин

Параметры машин, входящих в ряд возрастающей мощности, изменяются в зависимости от мощности, подчиняясь определенным закономерностям. Рассмотрим ряд геометрически подоб-

ных машин, т. е. машин, у которых все линейные размеры (диаметр, длина сердечника, высота и ширина пазов и т. п.) изменяются пропорционально. Примем магнитную индукцию B и плотность тока в обмотке J постоянными и не зависящими от мощности машины P, а площадь поперечного сечения магнитопровода $S_{\mathbf{c}}$ и общую площадь поперечного сечения проводников обмотки S_{MS} возрастающими в квадрате \mathbf{c} увеличением линейных размеров L. Известно, что

$$P \approx P' \equiv EI. \tag{1-35}$$

При постоянной частоте тока или при постоянной частоте вращения

$$E = w \Phi = w B S_c; I = J S_{M} = J S_{M\Sigma} / w, \qquad (1-36)$$

где w — число витков обмотки; $S_{\rm M}$ — площадь поперечного сечения проводника.

При подстановке (1-36) в (1-35) $P = BJS_cS_{M\Sigma}$ и при постоянстве B и $J-P = S_cS_{M\Sigma} = L^4$ или $L = P^{1/4}$,

Масса меди и стали проперциональна их объему, следовательно, и масса машины $m = L^3 = P^{3/4}$. С достаточной точностью можно считать, что стоимость машины C = m; отсюда $C = L^3 = P^{3/4}$. Из приведенных зависимостей следует, что масса и стоимость машины увеличиваются медленнее ее мощности. Приходящиеся на единицу мощности масса и стоимость машины $m/P = C/P = P^{3/4}/P = P^{-1/4}$.

Магнитные и электрические потери при постоянстве $oldsymbol{B}$ и $oldsymbol{J}$ пропорциональны массе активных материалов. Принимая приближенно, что механические и вентиляционные потери пропорциональны массе машины, сумма потерь $P_{\Sigma} = m = L^3$ или $P_{\Sigma} = P^{3/4}$. Следовательно, сумма потерь в машине увеличивается медленнее, чем ее мощность, а КПД машин при увеличении мощности растет; приходящаяся на единицу мощности сумма потерь P_{Σ}/P $\equiv P^{3/4}/P \equiv P^{-1/4}$. Поверхность охлаждения машин $S \equiv L^2$ или $S \equiv$ $= P^{1/2}$; приходящаяся на единицу поверхности охлаждения сумма потерь $P_{\Sigma}/S = L^3/L^2 = L = P^{1/4}$. С увеличением мощности машины поверхность охлаждения растет медленнее потерь, следовательно, чем больше мощность машины, тем более интенсивны должны быть ее способы охлаждения. Если у машины малой мощности может применяться закрытое исполнение с естественным охлаждением, то для машин большой мощности требуются специальные вентиляционные устройства, усиливающие охлаждение машин.

Таким же образом можно доказать, что динамический момент инерции $J_{\text{и.д}} \equiv P^{5/4}$, а $J_{\text{и.д}}/P \equiv P^{1/4}$; у асинхронных двигателей нагрев обмотки при пуске $t_{\text{п}} \equiv P^{1/2}$, скольжение $s \equiv P^{-1/4}$, относительный ток х. х. $I_0/I_{\text{H}} \equiv P^{-1/4}$, расход мощности на вентиляцию $P_{\text{в}} \equiv P^{5/4}$ и т. д.

В качестве примера рассмотрены изменение параметров асинхронного двигателя при увеличении мощности в пять раз. Для этого случая отнесенные к единице мощности масса, стоимость и

сумма потерь в машине уменьшатся в $\sqrt[4]{5}=1.5$ раза; скольжение и относительный ток х. х. также уменьшатся в полтора раза; сумма потерь, отнесенная к единице поверхности охлаждения, и динамический момент инерции, отнесенный к единице мощности, увеличатся в 1,5 раза; нагрев обмотки при пуске увеличится в $\sqrt[4]{5}=1.41$ раза, расход мощности на вентиляцию увеличится в $\sqrt[4]{5}=7.45$ раза.

Однако на практике значения B и J в ряде машин не сохраняются постоянными и отклонения от идеальных законов подобия неизбежны, так как в машинах малой мощности возрастают падение напряжения, относительный ток x. x. y их можно выдержать в допустимых пределах только путем увеличения размеров, а в машинах большой мощности требуется, как было показано, повышение интенсивности охлаждения, что также нарушает закон подобия. Поэтому приведенные соотношения выдерживаются тем точнее, чем уже диапазон рассматриваемого ряда машин. Но хотя при расширении диапазона и неизбежны отклонения, знание общих закономерностей имеет практическое значение, так как дает возможность оценить тот или иной характерный параметр для всего ряда, если он известен только для одной машины.

§ 1-5. Особенности проектирования серий машин

Серия представляет собой ряд электрических машин со стройно нарастающими основными параметрами — мощностью и геометрическими размерами. Машины, входящие в серию, характеризуются общностью назначения и условий работы и имеют принципиальное подобие конструкции по всей серии или по ее участкам. Серия состоит из отдельных типоразмеров, под которыми понимаются электрические машины с определенными параметрами (мощность, частота вращения и т. п.) и монтажно-присоединительными размерами.

Чем меньше количественный выпуск машин, тем экономичнее увеличение в каждом наружном диаметре корпуса или станины количества длин корпусов. Практикой установлено, что применяют главным образом две длины корпуса на диаметр и только когда для данного диаметра получаются недопустимо длинные сердечники у машин второй длины, принимают одну длину, а при больших мощностях — три-четыре длины. При применении больше одной длины корпуса на диаметр закономерности подобия машин дополнительно нарушаются, однако в данном случае более важными являются технологические соображения: унифицируются узлы и детали и облегчаются условия производства.

В серии должны быть предусмотрены машины для всех необходимых частот вращения и напряжений. При проектировании серий задается шкала мощностей, значения которых должны соответствовать стандартному ряду. В серии также осуществляют не-

обходимые электрические и конструктивные модификации, выполняемые на базе машин основного исполнения.

У машин переменного тока данного типоразмера переход от одного числа полюсов к другому влияет на требуемую длину сердечника, однако корпуса, а следовательно, и другие элементы конструкции машин при разных числах полюсов следует унифицировать. Осуществлению такой унификации способствует то, что обычно имеющему место нарастанию длины сердечника при переходе от меньшего числа полюсов к большему сопутствует укорочение вылетов лобовых частей обмоток.

У машин постоянного тока каждый типоразмер выполняется с одной длиной сердечника, однако переход от одной частоты вращения к другой при самовентиляции также отражается на эффективности охлаждения, создавая известную перегрузку или недогрузку на разных частотах вращения. Поэтому выбираемая длина сердечника, а следовательно, и длина станины должны иметь такое значение, чтобы при частоте вращения соответствующей большей нагрузке, нагрев активных частей не превышал установленной нормы.

У машин переменного тока листы статора одного и того же типоразмера имеют одинаковый наружный диаметр при разных числах полюсов. Внутренние диаметры листов при 2p=2, 4 и 6 обычно различные, однако при 2p>8 диаметры для соседних значений 2p целесообразно объединять, так как при этом уменьшается число различных штампов, а изменение магнитной индукции в спинке статора многополюсных машин за счет ее высоты незначительно.

При проектировании серий машин практикой установлены следующие этапы разработки после утверждения технического задания на серию: эскизный проект; технический проект; рабочий проект. Объем технической документации для каждого из этих проектов устанавливается в зависимости от сложности разрабатываемого объекта. Для примера ниже приводится обычно принимаемый объем технического проекта серии машин: 1. Электромагнитный, механический, тепловой и вентиляционный расчеты, расчета шума, вибрации и надежности. 2. Чертежи общих видов и главных узлов. 3. Материалы испытаний опытных образцов. 4. Предварительная калькуляция производства машин. 5. Основные положения по технологическому процессу производства. 6. Предварительные каталожные данные с техническими показателями машин. 7. Пояснительная записка с технико-экономическими обоснованиями проекта.

Материалы по п. п. 1—5 и 7 представляют для всех машин основного исполнения серии и типовых машин — модификаций серии.

Глава 2

материалы, применяемые в электромашиностроении

§ 2-1. Электроизоляционные материалы

Улучшение технико-экономических показателей проектируемых электрических машин в значительной степени определяется применением усовершенствованных материалов, в том числе электроизоляционных. Главные требования, предъявляемые к электроизоляционным материалам, — надлежащая нагревостойкость, электрическая и механическая прочность и как можно меньшая толщина.

Развитие электромашиностроения в течение последних десятилетий сопровождается повышением нагревостойкости используемых электроизоляционных материалов. Электрические машины с изоляцией класса нагревостойкости А в настоящее время практически не изготовляются, а класс Е находит ограниченное применение в малых машинах. Конструкция электроизоляции современных электрических машин базируется главным образом на материалах классов нагревостойкости В и F. Специальные машины и машины, работающие в относительно тяжелых условиях (металлургия, шахты и т. п.), выполняют с электроизоляционными материалами класса нагревостойкости Н.

По своему назначению электроизоляционные материалы подразделяют: на материалы, к которым предъявляют в первую очередь требования высокой электрической прочности, например материалы, изолирующие катушки обмоток; материалы, которые должны защищать основные электроизоляционные материалы от механических воздействий, например материалы для выкладки пазов. К таким материалам в первую очередь предъявляют требования высокой механической прочности.

В зависимости от их структуры электроизоляционные материалы подразделяют на следующие основные группы:

а) неорганические волокнистые материалы, основа которых — стекловолокно или асбест. Стекловолокнистые материалы обладают большой механической прочностью на разрыв, малой гигроскопичностью и высокой нагревостойкостью, класс которой определяется пропитывающими лаками. Недостатком стекловолокнистых материалов является их пониженная стойкость к изгибу и истиранию. Асбест используют в виде асбестовой бумаги, обладающей высокой нагревостойкостью, но имеющей низкую механическую прочность на разрыв;

б) слюдяные материалы, базирующиеся на щепаной или дробленой слюде, обладают высокими показателями по электрической и механической прочности, нагревостойкости, влагостойкости. Различают три основных вида слюдяных материалов — миканиты, слюдиниты и слюдопласты. Последние два вида материалов находят все большее распространение, вытесняя миканиты, для изготовления которых необходима дефицитная щепаная слюда:

- в) пленочные и бумажные изоляционные материалы из синтетических смол, находящиеся в стадии развития и улучшения. Эти материалы обладают высокими нагревостойкостью, электрической и механической прочностью при малой толщине; они перспективны для применения в современных электрических машинах. К этой группе материалов относятся кроме указанных в табл. 2-1 также фенилоновая бумага и синтофолий классов нагревостойкости F и H, осваиваемые в настоящее время отечественной промышленностью;
- г) вспомогательные материалы, используемые для механического крепления обмоток или отдельных сборочных единиц электрических машин.

Таблица 2-1

Группа	Наименование материала	Класс нагревэ- с тойкести	
Неорганические волокнистые материалы	Стеклолакоткань Лента стеклянная Лента нетканая стекловолокнистая Бумага асбестовая	B, F, H B, F, H B, F B, F	
Слюдяные материалы	Микалента Миканит прокладочный Миканит формовочный Миканит коллекторный Лента стеклослюдинитовая Слюдопластофолий Лакотканеслюдопласт	B, F, H B, F, H B, F, H B, F, H B, F B	
Синте тические пленки и бу- маги	Пленка полиамидная Пленкосинтокартон Пленкостеклопласт «Изофлекс» Пленкостеклопласт «Имидофлекс»	F, H B, F, H B F, H	
Вспомогательные материалы	Стеклотекстолит Электронит Бумага телефонная Пластмасса К6 Пластмасса АГ4С	B, F, H B, F B B F	

Марки перечисленных изоляционных материалов (в зависимости от класса нагревостойкости изоляции) приведены в приложениях 22—35 вместе с данными по конструкции изоляции обмоток электрических машин.

§ 2-2. Проводниковые материалы

Для обмоток электрических машин применяют в основном медные провода, изолированные стекловолокном или эмалью, а также неизолированные медные ленты и шины, дополнительно изолируемые при изготовлении обмоток.

Из проводов со стекловолокнистой изоляцией распространены круглые и прямоугольные провода марок ПСД и ПСДТ класса

нагревостойкости F, $\Pi C \mathcal{L} K$ и $\Pi C \mathcal{L} K T$ класса нагревостойкости H. Буква T в конце обозначения марки провода указывает на утонь-

шенную изоляцию провода.

Из проводов с эмалевой изоляцией используют главным образом круглые провода марки ПЭТВ и прямоугольные марки ПЭТВП; нагревостойкость изоляции этих проводов соответствует классу В. Для обмоток электрических машин с изоляцией класса нагревостойкости F применяют круглые провода ПЭТ-155 и прямоугольные ПЭТП-155, а при классе нагревостойкости Н — круглые провода ПЭТ-200 и прямоугольные провода ПЭТП-200.

По сравнению с проводами, изолированными стекловолокном, эмалированные провода обладают рядом преимуществ — меньшей толщиной, большей теплопроводностью и влагостойкостью изоляции. Вместе с тем они имеют пониженную стойкость к тепловым ударам и к действию растворителей. Несмотря на указанные недостатки, эмалированные провода постепенно вытесняют провода со стекловолокнистой изоляцией.

Для выводов электрических машин при изоляции классов нагревостойкости В, F и H применяют в основном кабель РКГМ по ГОСТ 16036—79 ТУ16.К80—09-90; 1-91, обладающий гибкостью, так как его жила состоит из тонких медных проволок, а изоляция эластична.

Для литой беличьей клетки короткозамкнутых роторов используют алюминий А5 по ГОСТ 11069 или алюминиевый сплав АКМ12-4 (в клетках роторов асинхронных двигателей с повышенным скольжением), для сварной — прямоугольные алюминиевые прессованные шины АДО по ГОСТ 15176—89.

Неизолированные медные провода (ленты и шины) применяют для обмоток возбуждения синхронных машин, обмоток добавочных полюсов и последовательных обмоток главных полюсов машин постоянного тока. Для демпферных обмоток синхронных машин используют медные круглые стержни.

Коллекторные пластины выполняют из холоднокатаной коллекторной меди по ГОСТ 3568 ТУ16.501.033—87, либо (у быстрохолодных машин) из кадмиевой коллекторной меди по ГОСТ 4134, которая обладает большей механической прочностью и меньшим износом на истирание.

§ 2-3. Электротехнические стали

Для листов сердечников электрических машин используют тонколистовую электротехническую сталь по ГОСТ 21427.0—83—ГОСТ 21427.3—83. Указанные стандарты распространяются на горячекатаную и холоднокатаную сталь разных марок. Обозначение марок стали по ГОСТ 21427.0—83 состоит из четырех цифр, условно характеризующих основные свойства стали: первая—класс по структурному состоянию и виду прокатки (1—горячекатаная изотропная*, 2—холоднокатаная

^{*} Изотропная сталь обладает относительно малой разницей магнитной проводимости в направлении и поперек проката в отличие от анизотропной, имеющей резко отличающуюся магнитную проводимость в указанных направлениях.

анизотропная с ребровой текстурой); вторая — содержание кремния (0 — нелегированная, 1 — с содержанием кремния свыше 0,4 до 0,8% включительно, 2 — свыше 0,8 до 1,8% включительно, 3 — свыше 1,8 до 2,8% включительно, 4 — свыше 2,8 до 3,8% включительно, 5 — свыше 3,8 до 4,8% включительно); третья — по основной нормируемой характеристике (например, удельные потери при магнитной индукции 1,5 Тл и частоте 50 Гц, обозначаемые в стандарте $p_{1,5/50}$); четвертая — порядковый номер типа стали.

Раньше для сердечников, подвергающихся перемагничиванию (статор, ротор, якорь), применялась горячекатаная изотропная электротехническая сталь 1212 (Э12) *, 1312 (Э22) и 1412 (Э32) по ГОСТ 21427.3—83, поставляемая в виде листов стандартных размеров. За последние годы эта сталь вытесняется освоенной производством холоднокатаной изотропной электротехнической сталью по ГОСТ 21427.2—83, обладающей более высокой магнитной проницаемостью, пониженными удельными потерями при перемагничивании, малыми разнотолщинностью и разноплоскостностью в сравнении с горячекатаной сталью. При толщине листов 0,5 мм коэффициент заполнения сердечников, собираемых из холоднокатаной стали, повышается до 0,97. Холоднокатаная сталь поставляется также в рулонах и резаных лентах, что позволяет внедрять на электромашиностроительных заводах автоматический процесс штамповки.

Согласно ГОСТ 21427.2—83 рулонную сталь изготовляют шириной 500, 530, 600, 670, 750, 860 и 1000 мм. При относительно небольшом выпуске проектируемых машин выбор наружных диаметров сердечников статора машин переменного тока и якоря машин постоянного тока следует ориентировать на рулонную сталь стандартной ширины, учитывая при этом минимально допустимые

припуски на штамповку.

Резаную ленту изготовляют шириной 90, 95, 107, 123, 138, 140, 150, 156, 160, 170, 175, 187, 200, 215, 226, 233, 250, 260, 280, 300, 322, 325, 360, 400, 445 и 500 мм, однако по соглашению потребителя с изготовителем допускается изготовлять ленту другой ширины. Поэтому при больших количествах выпускаемых машин целесообразно ориентироваться на применение резаных лент шириной, необходимой для обеспечения оптимальных показателей проектируемых машин.

Листы изготовляют следующих размеров: 500×1500, 750×

 $\times 1500$, 1000×2000 MM.

Чем больше мощность электрической машины, тем выше отношение потерь в стали к сумме потерь в машине. Чтобы это отношение не превышало определенного, установленного практикой предела (обычно около 0,25), для машин большей мощности следует применять сталь с меньшими удельными потерями. Рекомендуемые марки стали в зависимости от величины машин приведены в гл. 9, 10 и 11; в этих рекомендациях предусматриваются стали

^{*} В скобках указаны ранее применявшиеся обозначения марок стали по отмененному ГОСТ 802

2013, 2312 и 2411. Кроме указанных марок стали ГОСТ **21427.2—83** предусмотрены стали 2011, 2012, 2111, 2112, 2211, 2212, 2311, 2412.

Холоднокатаная изотропная сталь для стабилизации магнитных свойств требует после проката термической обработки (отжига), осуществляемой на металлургических заводах. Стандартом предусмотрена также поставка указанной стали с термостойким электроизоляционным покрытием. Исключением является сталь 2013, которая поставляется без термической обработки, так как из-за высокой пластичности в отожженном состоянии при штамповке образуются большие заусенцы. Поэтому отштампованные листы из стали 2013 должны подвергаться термообработке на электромашиностроительном заводе в специальных печах в защитной атмосфере, а затем оксидированию в атмосфере водяного пара или воздуха для получения на поверхности листов изоляционного слоя.

Для шихтованных сердечников полюсов, не подверженных периодическому перемагничиванию, используют холоднокатаную анизотропную сталь 3411 по ГОСТ 21427.1—83. Согласно этому стандарту рулонную сталь изготовляют шириной 750, 860 и 1000 мм, резаную ленту— шириной 170, 180, 190, 200, 240, 250, 300, 325, 360, 400, 465 и 500 мм, однако по соглашению потребителя с изготовителем допускается другая ширина. Листы предусмотрены следующих размеров: 750×1500, 860×1500, 1000×2000 мм.

§ 2-4. Щетки. Конструкционные материалы

В обеспечении надежной работы элементов скользящего контакта электрических машин большую роль играют параметры щеток. Различают три основных группы щеток: графитные, изготовляемые из сажи, нефтяного и пекового кокса, графита (естественного); электрографитированные, изготовляемые аналогично графитным, но с дополнительным процессом обжига при высокой температуре (электрографитирование); металлографитные, в которых металлический порошок (в основном медный) смешан с графитом.

У перечисленных групп щеток к основным материалам добавляются связующие, которые придают пластичность мелкозернистому сырьевому материалу, в результате чего его можно прессовать в виде пластин; затем пластины прокаливают без доступа воздуха до спекания. Отдельные группы щеток обладают разными физическими свойствами. В ГОСТ 2332—89 приведены характеристики разных марок щеток, а в ГОСТ 12232.1—89 типы и размеры щеток.

Для контактных колец машин переменного тока используют главным образом металлографитные, а для коллекторов машин постоянного тока — графитные и электрографитированные щетки. Рекомендуемые марки и размеры щеток указаны в гл. 9—11.

Конструкционные материалы. Для литья станин машин переменного тока, подшипниковых щитов, нажимных шайб роторов и

якорей, а также других деталей, к которым не предъявляется требование высокой механической прочности, применяют серый чугун СЧ 12—28 и СЧ 15—32 по ГОСТ 1412—85. При повышенном требовании к механической прочности литых деталей может использоваться ковкий чугун КЧ 37—12 по ГОСТ 1215 или сталь 25Л и 35Л по ГОСТ 977—88.

Для изготовления валов и втулок применяют в основном прокатаную сталь 45 круглого поперечного сечения (ГОСТ 1050—88). Тонколистовой прокат (ГОСТ 16523—97) используют для защитных кожухов наружных веңтиляторов, жалюзи, распорок между пакетами сердечников и нажимными шайбами ротора и якоря, деталей вентиляторов, направляющих воздух щитков и др. Голстолистовой прокат по ГОСТ 1577—93 идет для изготовления станин машин постоянного тока, толстолистовой прокат по ГОСТ 14637—89 — для станин и подшипниковых щитов машин переменного тока в сварном исполнении. Для станин машин постоянного тока с $h \le 200$ мм применяют также цельнотянутые сварные трубы. Стальные поковки используют для коллекторных нажимных конусов и контактных колец фазных роторов.

Для уменьшения массы машин небольшой мощности используют для подшипниковых щитов, подшипниковых крышек, а также станин асинхронных двигателей алюминиевые сплавы Ал2 и Ал9 по ГОСТ 1583; при этом может быть осуществлен прогрессивный метод литья под давлением, значительно сокращающий затраты времени на механическую обработку указанных де-

талей.

Глава 3 КОНСТРУКЦИЯ ЭЛЕКТРИЧЕСКИХ МАШИН

§ 3-1. Общие принципы конструирования

Конструирование начинается с разработки общих видов машины — продольного и поперечного. При конструировании учитываются требования к повышению надежности и экономичности в эксплуатации, к удобству в обслуживании, к снижению трудоемкости изготовления, к стоимости, к размерам и массе машин.

Трудоемкость изготовления машин определяется не только применяемым в производстве оборудованием, но и технологичностью конструкции. Для того чтобы конструкция деталей и узлов больше содействовала прогрессивным методам производства, конструкторы должны работать в непосредственном контакте с технологами. При наличии противоречивых требований к конструкции выносимое решение определяется с учетом технико-экономической эффективности вариантов конструкции.

Особенно важно соблюдение принципов технологичности конструкции для серийных машин, изготовляемых в массовых количествах. Серийное производство создает возможность как для широкой унификации деталей и узлов, так и для узкой специализа-

ции заводов по ограниченному количеству типоразмеров и исполнений машин, что делает целесообразным и рентабельным использование автоматического оборудования, агрегатных станков, конвейеров и т. п. Трудоемкость и стоимость производства в этих

случаях значительно снижаются.

Разработку конструкции ведут с учетом требований стандартов. ГОСТы регламентируют основные выходные параметры машин, ассортимент и качество материалов и полуфабрикатов. Однако ГОСТами предусмотрен довольно обширный ассортимент материалов и полуфабрикатов, рассчитанный на удовлетворение потребностей всего народного хозяйства. Для электромашиностроительных предприятий целесообразно применение только небольшой части этого ассортимента, что содействует упрощению материально-технического снабжения, планирования и учета работы предприятий. Поэтому в электропромышленности создаются отраслевые стандарты, а на заводах - стандарты предприятия, которые регламентируют для предприятий сокращенную номенклатуру материалов, полуфабрикатов и деталей, учитывающую условия работы на данном заводе; это относится в первую очередь к крепежным деталям, проводам и кабелям, электротехнической стали, а также к посадкам и квалитетам отдельных сборочных единиц и деталей.

Оболочка машин (станина и подшипниковые щиты) имеет механическое назначение (за исключением машин постоянного тока, выполняемых с монолитной стальной станиной, которая одновременно является и частью магнитопровода). Оболочку машин выполняют главным образом из чугуна. В машинах меньшей мощности применяют также оболочку либо целиком из алюминиевых сплавов, либо, для повышения механической прочности, — смешанную конструкцию: алюминиевую станину и чугунные подшипниковые щиты; в машинах большей мощности — сварную стальную конструкцию оболочки. Достоинства и недостатки каждого из этих исполнений рассмотрены в § 3-10 и 3-11.

При проектировании следует учитывать, что основными исполнениями по степени защиты являются у машин переменного тока IP23 и IP44, а у машин постоянного тока — IP22 и IP44. В меньших машинах, где разница в эффективности охлаждения закрытого и защищенного исполнений меньше, чем в больших, степень защиты IP44 постепенно вытесняет IP23 и IP22, как повышающая надежность машин в эксплуатации. В области асинхронных двигателей мощностью до 18,5 кВт включительно (при 2р=4) в Россий вообще исключено исполнение IP23 и оставлено только исполнение IP44 со способом охлаждения IC0141. Аналогичная тенденция наблюдается и в других странах.

Разработку конструкции машин переменного тока (кроме асинхронных двигателей с фазным ротором) по данным электромагнитного расчета обычно начинают со статора. После определения вылета лобовых соединений обмотки статора вычерчивают продольный разрез машины. Длину станины выбирают с учетом выбранного способа закрепления сердечника статора в станине. Конструкция и длина подшипниковых щитов зависят от выбранной схемы вентиляции. Из построения продольного разреза определяются размеры вала, подлежащие проверке механическим расчетом.

Разработку конструкции машин постоянного тока целесообразно начинать с вращающейся части машины — якоря. После определения вылета лобовых частей и расположения коллектора в продольном разрезе устанавливают размеры вала, подлежащие проверке механическим расчетом. При аксиальной системе вентиляции должно быть дополнительно учтено размещение центробежного вентилятора. Затем разработке подвергают неподвижную часть машины — станину с полюсами и обмотками возбуждения.

Конструкцию асинхронных двигателей с фазным ротором раз-

рабатывают, начиная с вращающейся части.

§ 3-2. Вал

Вал электрической машины служит либо для передачи вращающего момента электродвигателя к приводимому механизму, либо для передачи вращающего момента генератору от соединенного с ним первичного двигателя. Вал несет на себе массу вращающейся части машины и нагружен моментом вращения и изгибающим моментом передачи. Кроме того, вал испытывает воздействие одностороннего магнитного притяжения, возникающего при неравномерном воздушном зазоре.

Основные требования, предъявляемые к валу: жесткость в средней части, несущей сердечник ротора или якоря, с тем чтобы при работе машины прогиб вала не достигал недопустимых значений; прочность во всех его поперечных сечениях, достаточная для того, чтобы выдерживать без остаточных деформаций все нагрузки, возникающие при эксплуатации машины; превышение первой критической частоты вращения над рабочей не менее чем на 30%.

Соответствие вала проектируемой машины указанным требованиям проверяется механическим расчетом после построения продольного разреза машины.

Размеры вала определяют при разработке конструкции машины, начиная с диаметра d_1 и длины выступающего цилиндрического конца вала l_1 , которые принимают в зависимости от момента вращения при номинальном режиме работы машины согласно табл 1-3 (все размеры в мм). Номинальный момент вращения $(H \cdot M)$ двигателя

$$M_2 = 9.55P_2/n;$$
 (3-1a)

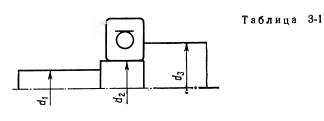
генератора

$$M_2 = 9.55 \eta P_2/n,$$
 (3-16)

где P_2 — номинальная мощность, B_T ; n — номинальная частота вращения, об/мин.

Для машин постоянного тока с h≥355 мм, работающих главным образом в относительно тяжелых условиях с большими перегрузками, применяют валы с конусной формой выступающего конца вала и размерами в соответствии с ГОСТ 12081.

Диаметр вала под подшипник d_2 и диаметр вала за подшипником d_3 принимают в зависимости от выбранного наружного диаметра выступающего конца вала d_1 согласно данным табл. 3-1.



d ₁	đ ₂	d_3	d ,	đ ₂	d ₃	d ₁	d_2	d ₃
7 9 11 14 16 19 24 28	8 10 12 15 17 20 25 30	12 15 17 20 22 26 32 37	32 38 42 48 55 60 65 70	35 40 45 50 60 65 70 75	44 49 54 60 72 77 82 87	75 80 85 90 95 100 110 120	80 85 90 95 100 105 120 138	92 99 104 109 114 119 134

Валы диаметром в средней части до 100 мм изготовляют преимущественно из прокатанных цилиндрических прутков стали 45, но могут использоваться и другие марки; такие валы проектируют с минимальными возможными переходами от одной ступени к другой, чтобы уменьшить трудоемкость механической обработки и количество отходов. Для изготовления валов с большим диаметром применяют заготовки также из стали 45, получаемых методом ковки или прессовки.

На выступающем конце вала фрезеруют шпоночную канавку, ширину и глубину которой принимают по табл. 1-3. Шпоночные канавки фрезеруют также и на других участках вала — в месте расположения сердечника, вентилятора и коллектора (у машин постоянного тока). Для унификации на перечисленных участках вала целесообразно применять шпоночные канавки таких же размеров, как на выступающем конце вала. У асинхронных двигателей с короткозамкнутым ротором при $h \le 250$ мм сердечник ротора насаживают на вал с прессовой посадкой с нагревом без шпонки. У асинхронных двигателей с фазным ротором и у синхронных машин в валу просверливают центральное отверстие для размещения кабелей или шин, соединяющих обмотку с контактными кольцами.

§ 3-3. Механический расчет вала

Расчет вала на жесткость. Сила тяжести (Н) сердечника ротора с обмоткой и участком вала по длине сердечника асинжронного двигателя

$$G'_2 \approx 64D^2_{H2}l_2 \cdot 10^{-6};$$
 (3-2)

синхронной машины

$$G'_2 \approx 61D^2_{\rm H2}l_2 \cdot 10^{-6}$$
. (3-3)

У машин постоянного тока определяют силу тяжести сердечника якоря с обмоткой и участком вала по длине сердечника с

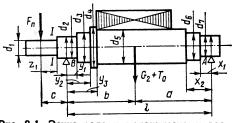


Рис. 3-1. Эскиз вала к механическому расчету

прибавлением силы тяжести коллектора, принимая ее приложенной к середине сердечника;

 $G'_{2} \approx (64D^{2}_{H2}l_{2} + 60D^{2}_{R}l_{R}) \times 10^{-6}$. (3-4)

Здесь l_2 —длина сердечника ротора или якоря без радиальных вентиляционных каналов, мм; $D_{\rm R}$ и $l_{\rm R}$ —наружный диаметр и длина коллектора, мм.

Для расчета прогиба вала составляют эскиз вала с размерами (рис. 3-1). Для этого должна быть разработана предварительно конструкция машины. Вал разбивают на три участка; a, b и c.

Под воздействием силы тяжести прогиб вала посередине сердечника (мм)

$$f_{\tau} = G'_2(a^2S_b + b^2S_a) \cdot 10^6 / (3El^2),$$
 (3-5)

где E=2,06·10¹¹ Па — модуль упругости стали; a, b и l — из рис. 3-1, мм.

Значения S_a и S_b определяют в соответствии с размерами d, x и y, указанными на рисунке и с расположением расчетных дан-

Таблица 3-2

	Участок b							
<i>d_i</i> , мм	J_i , mm 4	<i>y_i,</i> mm	y^{s}_{i} , mm ^s	$(y_i^3 - y_{i-1}^3),$	$\frac{y_i^3 - y_{i-1}^3}{J_i}, \\ \frac{J_i}{MM^{-1}}$	y_i^2 , MM ⁸	$(y_i^2 - y_{i-1}^2),$	$\frac{y_{i}^{2}-y_{i-1}^{2}}{J_{i}},$ MM ⁻²
75 87 95 90	155 · 1 0 ⁴ 281 · 10 ⁴ 397 · 10 ⁴ 322 · 10 ⁴	45 125 165 330	91·10° 1953·10° 4492·10° 35 937·10°	1862 · 10° 2539 · 10°	0,059 0,663 0,639 9,766	27,22 10	2,02·10 ³ 13,6·10 ³ 11,6·10 ³ 81,7·10 ³	0,00130 0,00484 0,00292 0,02537
	$S_0 = 11,128$					$S_b = 0.0344$	3	

Участок а					
d_i , mm	J _i , _{MM} 4	x_i , mm	х ⁸ _і , мм ⁸	$(x^3_i - x^3_{i-1}),$	$\frac{x^{3}_{1}-x^{3}_{i-1}}{J_{i}},$ MM ⁻¹
75 87 — 90	155 · 10 · 281 · 10 · 322 · 10 · 4	45 125 — 377	91·10³ 1953·10³ 50 €53·10³	91·10³ 1862·10³ 48 700·10³	0,059 0,663 — 15,124

$$S_a = 15,846$$

ных по форме, указанной в табл. 3-2. В этой таблице d_i и J_i — диаметр и экваториальный момент инерции рассматриваемого участка вала, x_i и y_i — расстояния, соответствующие диаметру вала d_i .

Экваториальный момент инерции вала (мм4)

$$J_i = \pi d^4_i / 64.$$
 (3-6)

При работе машины возникает поперечная сила, вызываемая передачей через упругую муфту или клиноременной передачей и приложенная к выступающему концу вала. Эта сила от передачи (H)

$$F_{\rm n} = (k_{\rm n} M_2/r) \cdot 10^3, \tag{3-7}$$

где $k_{\rm H}$ =0,3— при передаче упругой муфтой (учитывая неоднородную плотность втулок) и $k_{\rm H}$ =1,8— при передаче клиновыми ремнями (размеры упругих муфт принимают по приложению 37, а клиноременных шкивов— по приложению 38), r— радиус окружности расположения пальцев упругой муфты или окружности шкива, мм.

От поперечной силы передачи прогиб вала посередине сердечника (мм)

$$f_{\pi} = F_{\pi}c \left[(1,5lS_0 - S_b) a + bS_a \right] \cdot 10^6 / (3El^2),$$
 (3-8)

где $S_0 = \sum (y^2 - y^2) / J_i$ (рис. 3-1 и табл. 3-2).

Возникающий из-за неравномерности воздушного зазора, а также из-за прогиба вала под действием сил G'_2 и F_n , начальный расчетный эксцентриситет сердечника ротора или якоря (мм)

$$e_0 = k\delta + f_{\mathrm{T}} + f_{\mathrm{ff}}, \tag{3-9}$$

где k=0,1 при $\delta \geqslant 0,5$ мм, k=0,15 при $\delta < 0,5$ мм.

Эксцентриситет сердечника ротора или якоря вызывает неравенство магнитных потоков полюсов, а именно увеличение потоков в зоне меньших воздушных зазоров. При смещении сердечника на e_0 сила одностороннего магнитного притяжения (H)

$$T_0 = 0.15 D_{\rm H2} l_2 e_0 / \delta;$$
 (3-10)

при 2p=2 вместо 0,15 в (3-10) подставляют 0,1. Дополнительный прогиб от силы T_0 (мм)

$$f_0 = f_{\pi} T_0 / G'_2. \tag{3-11}$$

Увеличение прогиба на f_0 вызовет усиление силы магнитного притяжения, а следовательно, и дальнейшее увеличение прогиба. Так будет продолжаться до тех пор, пока магнитное притяжение и жесткость вала не уравновесятся. Под действием сил магнитного притяжения установившийся прогиб вала (мм)

$$f_{\rm M} = f_0/(1 - f_0/e_0).$$
 (3-12)

Когда отдельные составляющие прогиба суммируются (в худшем случае), результирующий прогиб вала (мм)

$$f = f_{\rm T} + f_{\rm n} + f_{\rm M}.$$
 (3-13)

Величина f должна составлять не более 10% от б у асинхронных двигателей и не более 12% у машин постоянного тока и синхронных машин; при превышении этого значения увеличивают диаметр вала в средней части с повторением расчета.

Определение критической частоты вращения. Первая критическая частота вращения машины может рассматриваться в качестве характеристики изгибной жесткости вала.

Прогиб (мм) от силы тяжести упругой полумуфты

$$f_c = f_n F_c / (2F_n),$$
 (3-14)

шкива

$$f_{c} = f_{n}F_{c}/F_{n}, \qquad (3-15)$$

где F_c =9,81m/2 — сила тяжести соединительного устройства (упругой полумуфты или шкива); m — масса упругой муфты или шкива (см. приложения 37 и 38), кг.

С учетом влияния силы тяжести соединительного устройства первая критическая частота вращения (об/мин)

$$n_{\rm KD} \approx 950 \, V \, \overline{(1 - f_{\rm o}/e_{\rm o})/(f_{\rm T} + f_{\rm c})}.$$
 (3-16)

Значения $n_{\rm kp}$ должно превышать максимальную рабочую частоту вращения не менее чем на 30%.

Расчет вала на прочность. Расчет ведется, исходя из теории максимальных касательных напряжений. Вал рассчитывают на участке с в наиболее нагруженном сечении 1—1 выступающего конца вала; в расчете прочности момент сопротивления определяют по диаметру выступающего конца вала, уменьшенному на высоту шпоночной канавки. На участке а напряжения будут ниже вследствие унификации диаметров вала под подшипниками. В рассматриваемом сечении вала на участке с изгибающий момент (Н-м)

$$M_{\text{H(c)}} = k(F_{\text{n}} + F_{\text{c}})z_1 \cdot 10^{-3},$$
 (3-17)

где k=2 — принимаемый коэффициент перегрузки.

При соединении машины упругой муфтой отрезки z_1 и c отсчитывают от середины втулки муфты. В этом случае (см. приложение 37)

$$z_1 \approx L/2 + l_1/2.$$
 (3-18)

Соответственно определяют и другие размеры на участке c. При соединении машины шкивом z_1 и c отсчитывают от середины длины выступающего конца вала.

Момент кручения (Н м)

$$M_{\kappa} = kM_2; \tag{3-19}$$

момент сопротивления при изгибе (мм³)

$$w = 0.1 d^{3}_{i}. {(3-20)}$$

При совместном действии изгиба и кручения приведенное напряжение (Па)

$$\sigma_{\rm np} = (\sqrt{M_{\rm H}^2 + M_{\rm K}^2} \cdot 10^9)/\omega.$$
 (3-21)

Значение σ_{np} ни в одном сечении вала не должно превышать 0,7 $\sigma_{\text{\tiny T}}$, где $\sigma_{\text{\tiny T}}$ — предел текучести качественной стали на растяжение:

Пример расчета вала. Вал асинхронного двигателя (100 кВт, 1470 об/мин), соединенный с приводимым механизмом упругой муфтой: $D_{\rm H2}$ =288 мм; l_2 =330 мм; δ =1 мм; муфта — тип МУВП 1—70 (см. приложение 37); m=38,5 кг; L=288 мм; r=95 мм. Размеры вала (см. рис. 3-1) мм: d_1 =70; d_2 =75; d_3 =87; d_4 =95; d_5 =90; d_6 =87; d_7 =75; c=120; y_1 =45; y_2 =125; y_3 =165; b=330; a=370; l=700; x_1 =45; x_2 =125; t=7,5 (см. табл. 1-3); сталь 45. Определение S_a , S_b и S_0 по табл. 3-2.

Параметр	"Источник	Расчет		
	İ			
G'_{2} , H	(3-2)	$64 \cdot 288^2 \cdot 330 \cdot 10^{-6} = 1752$		
f _T , MM	(3-5)	$1752(370^{2} \cdot 11, 128 + 330^{2} \cdot 15, 846) 10^{6} / (3 \cdot 2, 06 \cdot 10^{11} \cdot 700^{2}) = 0,0188$		
M_2 , $H \cdot M$	(3-1)	$9,55 \cdot 100 \cdot 10^{3}/1470 = 650$		
F _x , H	(3-7)	$(0,3.650/95)10^{3} = 2053$		
fm, MM	(3-8)	$2053 \cdot 120 [(1.5 \cdot 700 \cdot 0.03443 - 11.128) \cdot 370 + 330 \cdot 15.846] \times \times 10^{4} / (3 \cdot 2.06 \cdot 10^{11} \cdot 700^{8}) = 0.0118$		
e_{\bullet} , mm	(3-9)	$0,1\cdot 1+0,0188+0,0118=0,1306$		
T. H	(3-10)	0,15.288.300.0,1306/1 = 1692		
fo, MM	(3-11)	$0.0188 \cdot 1692/1752 = 0.0182$		

Параме ч р	Источник	Расчет			
f _M , MM	(3-12)	0.0182/(1-0.0182/0.1306) = 0.0211			
f, MM	(3-13)	$0.0188 + 0.0118 + 0.0211 = 0.0517$ (менее допустимого значения = $0.1 \cdot 1 = 0.1$ мм)			
fc, MM	(3-14)	$0.0118 \cdot 9.81 \cdot 38.5 / (2 \cdot 2053) = 0.0011$			
л к р , об/мин	(3-16)	950 V (1 — 0,0182/0,1306)-/(0,0188 + 0,0011) = 6248 (больше минимально допустимого значения $n_{\rm kp}$ = 1,3 \times 1470 = 1911.06/мин)			
z_1 , MM	(3-18)	288/2 + 58/2 = 173			
$M_{\rm H(c)}$, H·M	(3-17)	$2(2053 + 9,81 \cdot 38,5/2)173 \cdot 10^{-3} = 776$			
$M_{\rm K}$, $H \cdot M$	(3-19)	2.650 = 1300			
: 2 0, MM³	(3-20)	$0,1(70-7,5)^3 = 24414$			
σ_{пр}, Па	(3-21)	$(\sqrt[4]{776^2+1300^2\cdot 10^9})/24$ 414 $\approx 62\cdot 10^6$ (меньше допустимого для стали марки 45 значения $\sigma_{\rm T}=0.7\cdot 350\cdot 10^6=245\cdot 10^3$ Па)			

§ 3-4. Сердечник и обмотка ротора

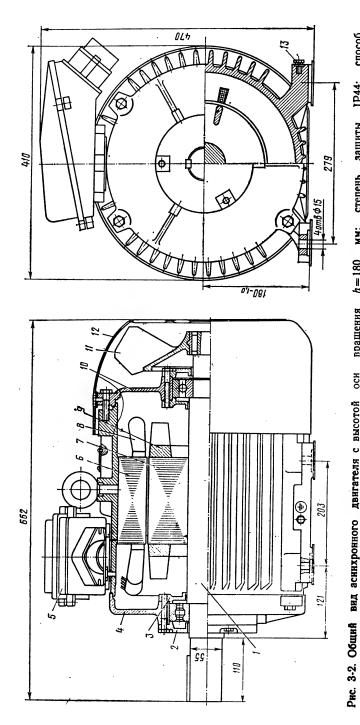
Штамповка листов ротора асинхронных двигателей производится из высечки листов статора. На листах ротора создают изолирующую оксидную пленку путем термической обработки отдельных штампованных листов у двигателей с $h \leq 250$ мм или собранного сердечника у двигателей с h > 250 мм.

Сердечник короткозамкнутого ротора двигателей с $h \geqslant 160$ мм набирают из отштампованных листов на центрирующую оправку по специальному знаку, прессуют и без снятия давления закрепляют на оправке, после чего сердечник поступает на заливку алюминием. Сердечник ротора двигателей с $h \leqslant 132$ мм сваривают на полуавтоматах внутренним швом, затем их заливают алюминием без применения специальной оправки. После заливки сердечники роторов двигателей с $h \leqslant 250$ мм насаживают на вал без шпонки в нагретом состоянии (рис. 3-2), а у двигателей с h > 250 мм — на вал со шпонкой при прессовой посадке (рис. 3-3).

Короткозамкнутые роторы асинхронных двигателей с $h \ge 400$ мм выполняют со сварной алюминиевой клеткой. С листов роторов снимают заусенцы, затем покрывают изолирующим лаком, после чего листы набирают непосредственно на вал. Собранный сердечник, размещенный между нажимными шайбами, прессуется и закрепляется с одной стороны упорным заплечиком вала, с другой — кольцевой шпонкой.

Сердечники фазных роторов выполняют таким же образом, как и у короткозамкнутых роторов со сварной клеткой; при этом нажимные шайбы ротора имеют приливы, являющиеся обмоткодержателями, на которые опираются лобовые части обмотки

(рис. 3-4).



/ — вая; 2 — крышка подшапинковая наружная; 3 — крышка подшинниковая внутренняя; 4 — щит подшининовый; 5 — коробка выводов; 6 — сердечник статора; 7 — сердечник ротора; 8 — обмотка статора; 9 — обмотка ротора; 10 — щит подшипниковый; 1/ — вентилятор; 12 — кожух вентилновый и подшипниковый; 1/ — вентилятор; 12 — кожух вентилновый и подшипниковый; 1/ — вентилятор; 1/ — болт завемленвя способ IP44; защиты степень ¥;. і вид асинхронного двигателя с высотой оси вращения h=180 мм; охлаждения IC0141; 22 кВт, 220/380 В; 2p=4; ротор короткозамкнутый:

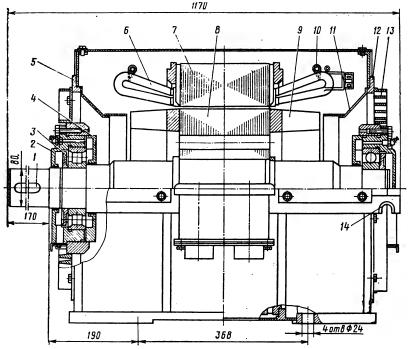
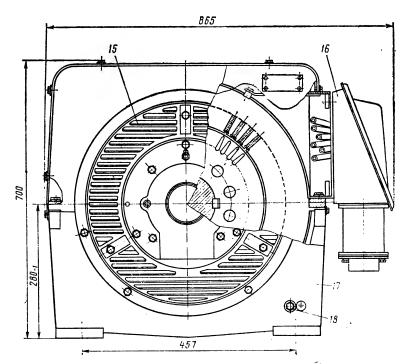


Рис. 3-3. Общий вид асинхронного двигателя с высотой оси вращения 2p=4, potop 1 — вал;
 2 — капсула подшипника;
 3 — шайба, сбрасывающая отработанную смазку;
 7 — сердечник статора;
 8 — сердечник ротора;
 9 — обмотка ротора;
 10 — кольцо бандажное;
 11 — вортный;
 15 — кожух;
 16 — коробка выводов;
 17 — полустанина;
 18 — болт заземления

При наличии радиальных вентиляционных каналов в роторе их располагают против соответствующих каналов в сердечнике статора. Крепят вентиляционные распорки ротора особо тщательно, чтобы исключить возможность их выпадения при вращении ротора. Изготовленный сердечник ротора с валом протачивают по наружному диаметру для обеспечения необходимой вемежду сердечниками статора и личины воздушного зазора ротора.

y синхронных машин с $h \leqslant 315$ мм сердечник ротора собирают на валу из штампованных листов, имеющих форму многополюсной звезды (см. рис. 3-8 и 11-6). Сердечник состоит из чередующихся высоких и низких пакетов, создающих гребенчатую конструкцию, которая обеспечивает получение формы кривой поля, близкой к синусоидальной при равномерном зазоре под полюсами. При сборке ротора, после установки катушек, на низкие пакеты закрепляют роторные сегменты, имеющие форму полюсных



h=280 мм; степень защиты IP23; способ охлаждения IC01; 110 кВт; 380/660 В; короткозамкнутый:

4— крышка подшипниковая внутренняя; 5— щит подшипниковый; 6— обмотка статора; щиток, направляющий воздух; 12— щит подшипниковый; 13— жалюзи; 14— крюк транс-

наконечников. Сегменты скрепляют с сердечником ротора двумя продольными шпильками, продетыми через отверстия в сегментах и высоких пакетах. Сердечник ротора крепят на валу по всей длине шлицевым соединением, а с торцов — двумя кольцевыми шпонками.

У синхронных машин с h>315 мм, выполняемых с традиционной формой наконечников, при которой полюсные сердечники, склепанные из стальных листов толщиной 1-1,5 мм, крепят к многогранной или цилиндрической втулке, собранной также из отдельных стальных листов и расположенной на валу (см. рис. 3-9). Крепление осуществляется с помощью выступов Т-образной формы или в виде ласточкина хвоста. В наконечниках полюсных сердечников выштампованы круглые пазы для расположения в них стержней пусковой обмотки электродвигателя или успокоительной обмотки генератора.

Обмотка короткозамкнутого ротора асинхронного двигателя. Обмотка короткозамкнутого ротора асинхронных двигателей с

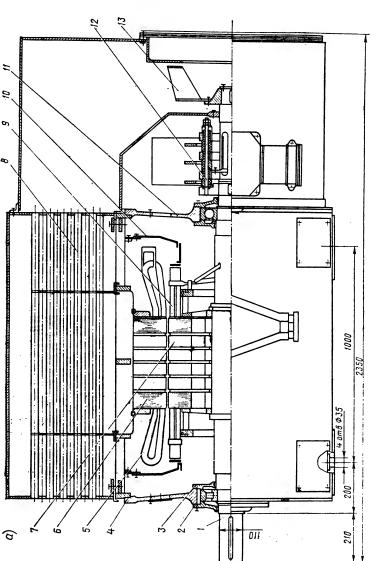


Рис. 3-4. Общий вид асинхронного двигателя с высотой оси вращения h=450 мм; степень защиты IP23; способ охлаждения IC0161; 630 кВт; 6000 В, 2p=6; ротор фазный:

а — продольный разрез; б — поперечный разрез; I — вал; 2 — крышка подшипняковая наружная; 3 — крышка подшипниковая внутренняя; 4 — щит подшипниковый; 5 — обмотка статора; б — сердечник статора; 7 — сердечник ротора; 8 —
воздухоохладитель; 9 — обмотка ротора; 10 — щиток, направляющий воздух; 11 — щит подшипниковый; 12 — узел контактных колец; 13 — вентилятор; 14 — ушко транспортное; 15 — коробка выводов

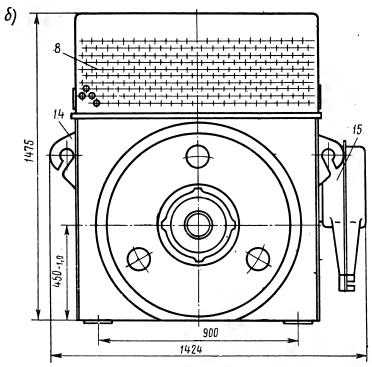


Рис. 3-4 (продолжение)

 $h \leqslant 355$ мм создается путем заливки пазов собранного сердечника алюминием А5. Для получения специальных характеристик, например у двигателей с повышенным скольжением, пазы ротора могут заливаться алюминиевым сплавом АКМ12-4. При заливке пазов одновременно образуются короткозамыкающие кольца с вентиляционными лопатками и с расположенными между лопатками штырями, на которых крепят балансировочные грузы (см. рис. 3-3). Количество лопаток N_n принимают в следующих пределах:

$$h$$
, MM 50—100 112—250 280—355 N_{π}^* 6—9 10—14 17—22

Толщина лопатки $b_{\pi} \approx 0.3 \, V \, \overline{h}$, длина $l_{\pi} \approx 0.31 \, h$, высота

 $h_{\rm s} \approx 0.83 \sqrt[3]{h^{\rm s}}$ (все размеры в мм).

Роторы двигателей с $h \le 250$ мм обычно заливают в машинах для литья под давлением, а при $h = 280 \div 355$ мм — с помощью вибрационной установки. Сварную клетку короткозамкнутого ротора двигателей с $h \ge 400$ мм изготовляют из алюминиевых

^{*} Меньшие значения N_{π} соответствуют меньшим эначениям h.

шин. Концы пазных стержней размещают в канавках, выфрезерованных в короткозамыкающих кольцах, а затем приваривают, причем стержни поочередно выступают с каждой стороны за короткозамыкающее кольцо, образуя вентиляционные лопатки. Стержни крепят в пазах чеканкой по всей длине сердечника через шлиц паза; при этом алюминий стержней затекает в предусмотренные для этого канавки.

Обмотка фазного ротора асинхронных двигателей. Фазный ротор двигателей с *h*≤225 мм выполняют с овальными полузакрытыми пазами и всыпной обмоткой из круглых проводов. Обмотка катушечная однослойная двухплоскостная; конструкция изоляции обмотки такая же, как у якорей машин постоянного

тока (см. приложение 24).

Роторы двигателей с h>225 мм (рис. 3-4) выполняют прямоугольными полузакрытыми пазами и обмоткой из изолированных медных стержней прямоугольного поперечного сечения, которые вставляют в пазы с торца. Обмотка волновая двухслойная; для получения секции волновой обмотки одному стержня придают изгиб заранее по шаблону, а второй конец изгибают после вставки стержня в паз. Каждый стержень предваизолируют, после чего опрессовывают. Соединяют рительно стержни в лобовых частях хомутами, в которые дополнительно впаивают вентиляционные лопатки. Конструкция изоляции стержневой обмотки приведена в приложении 22.

Марки пропиточных лаков и способы пропитки обмоток фазных роторов такие же, как для обмоток статоров (см. § 3-13). Лобовые части обмоток фазных роторов опираются на обмоткодержатели и крепятся бандажами из стеклянной нетканой ленты. Механический расчет бандажей выполняют по методике

приведенной в § 3-7 для якорей машин постоянного тока.

Обмотка ротора синхронных машин. Обмотка ротора состоит из отдельных катушек, намотанных из прямоугольной меди—изолированной (в меньших машинах) или неизолированной, гнутой на ребро (в больших машинах); катушки соединены последовательно. Выводы обмотки ротора пропускают через полый конец вала и соединяют с контактными кольцами. Конструкция изоляции обмотки ротора приведена в приложении 23. Марки пропиточных лаков и способы пропитки обмоток роторов такие же, как для обмоток статоров (см. § 3-13).

§ 3-5. Узел контактных колец

Контактные кольца применяют в асинхронных двигателях с фазным ротором и в синхронных машинах. Контактные кольца располагают на валу, обычно за подшипниковым щитом, и заключают их в коробку. При радиальной системе вентиляции такое расположение колец дает возможность унифицировать оба подшипниковых щита машины. Коробку контактных колец выполняют чугунной литой или стальной сварной, закрываемой

съемным кожухом из листовой стали. В торцовой части кожуха имеются отверстия для входа вентилирующего воздуха (отверстия защищены жалюзи, выдавленными в кожухе), в нижней части кожуха — отверстия для выхода воздуха. В меньших асинхронных двигателях с фазным ротором (h=200÷250 мм) коробку контактных колец выполняют из алюминиевого сплава (коробка имеет боковые жалюзи). Узел контактных колец охлаждается за счет вентилирующего эффекта колец.

Контактные кольца медные или латунные у машин мощностью до 100 кВт и стальные или чугунные в машинах большей мощности. Наружный диаметр контактных колец принимают меньше наружного диаметра подшипника качения для того, чтобы коробка контактных колец и подшипниковый щит машины могли быть при разборке сняты без предварительного съема контактных колец с вала.

§ 3-6. Сердечник и обмотка якоря

С листов сердечника якоря после штамповки снимают заусенцы, затем покрывают изолирующим лаком. Листы набирают непосредственно на вал; при этом по торцам сердечника во избежание «распушения» располагают утолщенные листы, образуемые точечной сваркой несколько листов толщиной 0,5 мм. Собранный сердечник якоря размещают между стальными нажимными шай; бами, прессуют и закрепляют с одной стороны заплечиком вала, с другой — упорным кольцом, насаженным на вал с прессовой посадкой с нагревом.

Нажимные шайбы могут выполняться в виде обмоткодержателей с дополнительной опорой для лобовых частей обмотки. Обмоткодержатели — литые чугунные, а в больших машинах — стальные сварные. В небольших машинах применяют также опоры для лобовых частей в виде пластмассовых втулок.

Мягкие катушки двухслойной всыпной обмотки якоря из круглых проводов изготовляют намоткой на специальных шаблонах и укладывают («всыпают») через шлиц в полузакрытые пазы, выложенные корпусной изоляцией. Ширина шлица паза якоря должна обеспечивать достаточную технологичность укладки катушек. Для повышения механической прочности торцов корпусной изоляции ее края загибают на 180°. Между верхними и нижними сторонами катушек в пазах и в лобовых частях обмотки размещают изоляционные прокладки. Конструкция изоляции обмотки приведена в приложении 24.

Для закрепления всыпной обмотки от перемещения в радиальном направлении из-за действия центробежных сил применяют клинья из стеклотекстолита полукруглого поперечного сечения, а в лобовых частях — бандажи. Бандажи выполняют из нетканой стеклоленты, состоящей из параллельно уложенных стеклонитей, которые пропитаны полиэфирным связующим.

Катушки жесткой двухслойной обмотки якоря из прямоугольного провода изготовляют на шаблонах, изолируют, опрессовыва-

ют и закладывают в открытые пазы, выложенные корпусной изоляцией. Между верхними и нижними катушками размещают в пазу изоляционные прокладки из стеклотекстолита, а в лобовых частях — полосы из лакостеклослюдопласта или гибкого миканита. Конструкция изоляции обмотки приведена в приложении 25.

Обмотку в пазах крепят бандажами из стеклоленты или стальной проволоки, располагаемых в кольцевых бандажных канавках сердечника якоря. Канавки образуются при сборке сердечника путем размещения на протяжении канавок листов якоря с уменьшенным диаметром. По длине якоря устраивают несколько канавок n_6 , с тем чтобы длина каждой канавки l_6 не превышала 20 мм, а общая длина канавок $n_6l_6 \leq 0,35l_2$. На лобовые части обмотки также накладывают бандажи.

Для больших машин ($h \geqslant 355$ мм), работающих в тяжелых условиях, применяют обмотку якоря повышенной надежности с усилением витковой изоляции путем применения прямоугольных проводов со стеклопряжей марок ПСД или ПСДК и дополнительного изолирования промежуточных секций в катушках стеклянной лентой или полиимидной пленкой. Конструкция изоляции обмотки повышенной надежности при классах нагревостойкости F и H приведена в приложении 26. Применение класса B для таких обмоток нецелесообразно. Крепятся обмотки B пазах клиньями из стеклотекстолита, у которых высота $h_{\kappa} = 4$ мм. На лобовые части обмотки якоря накладывают бандажи из стеклоленты.

Марки пропиточных лаков и способы пропитки якорей такие же, как для обмоток статоров (см. § 3-13).

Применяемая в специальных машинах (тяговых, крановых, металлургических и др.) изоляция, именуемая «Монолит», находит в настоящее время благодаря своим преимуществам все большее распространение в машинах общего назначения. Изоляция представляет собой сочетание стеклоткани и слюдинита с термореактивным компаундом, компаунд вводится в обмотку и в изоляцию под вакуумом с последующим применением давления.

Машины с изоляцией «Монолит» обладают высокой теплопроводностью и усиленной надежностью в эксплуатации благодаря стойкости к тепловым ударам и температурным перегрузкам. Испытания машин со способом защиты IP22 и способом охлаждения IC01, а также машин со степенями защиты IP22 или IP44 и способами охлаждения IC17 или IC37 показывают, что при применении изоляции «Монолит» превышение температуры обмотки якоря над температурой воздуха внутри машины значительно снижается (см. § 10-16). В машинах со степенью защиты IP44 и способами охлаждения IC0141 или IC0041 влияние изоляции «Монолит» на превышение температуры обмотки незначительно. Перевод обмоток на изоляцию «Монолит» требует замены материалов, в основе которых содержатся синтетические пленки, на стеклослюдинитовые и слюдопластовые материалы. При исполь-

зовании изоляции «Монолит» сцепление катушек обмотки якоря со стенками пазов настолько прочное, что якоря машин с $h \leqslant 315$ мм могут работать в бесклиновом исполнении.

§ 3-7. Расчет бандажей и пазных клиньев

Ъандажи и пазные клинья должны быть подвергнуты механическому расчету.

Расчет стеклобандажей. Общее число витков бандажей

$$w_{6\Sigma} = 9G_{M2}(D_{H2} - h_{H2}) (n_p/1000)^2 \cdot 10^4/(\sigma_{AOR}S_{\pi}),$$
 (3-22)

где $G_{\text{м2}}$ =9,81 $m_{\text{м2}}$ — сила тяжести обмотки якоря, H; n_{p} — разгонная частота вращения, равная 1,2 наибольшей частоты вращения машины; $\sigma_{\text{доп}}$ — допустимое напряжение растяжения, принимаемое для стеклоленты равным $150 \cdot 10^6$ Па при классе нагревостойкости изоляции В и $130 \cdot 10^6$ Па — при классах F и H; S_{π} — площадь поперечного сечения ленты, мм².

При вычислении $w_{6\Sigma}$ для активной части якоря в (3-22) подставляют силу тяжести активной части обмотки якоря $G_{\text{M2}}'==G_{\text{M2}}2l_2/l_{\text{ср2}}$, а для каждой из лобовых частей — силу тяжести одной из них — $G_{\text{M2}}'=0.5G_{\text{M2}}(1-2l_2/l_{\text{сp2}})$.

Расчет бандажей из стальной немагнитной проволоки. Расчет проводится также по (3-22) с заменой S_n на площадь поперечного сечения $S_{\rm пр}$ общего числа витков проволоки (мм²) и подстановкой допустимого напряжения растяжения $\sigma_{\rm доп} = 450 \cdot 10^6$ Па (для стальной проволоки).

Расчет пазных клиньев. Напряжение изгиба в клине (Па)

$$\sigma = 84b_{\kappa} (G_{M2}/l_{cp2}) (D_{H2}-h_{H2}) (n_{p}/1000)^{2}/h^{2}_{\kappa}.$$
 (3-23)

Значение σ не должно превышать для стеклотекстолита 25×10^6 Па. Напряжение на срез в клине (Па)

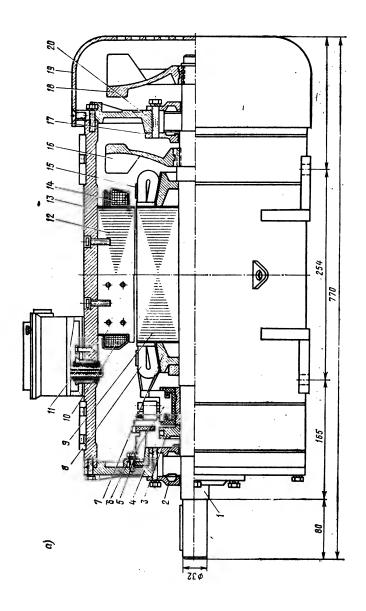
$$\tau = 32 (G_{\text{M2}}/l_{\text{cp2}}) (D_{\text{H2}} - h_{\text{H2}}) (n_{\text{D}}/1000)^2 \cdot 10^4/h_{\text{K}}.$$
 (3-24)

Значение τ не должно превышать 15·106 Па.

§ 3-8. Узел коллектора

Коллектор собирают из медных пластин трапецеидального поперечного сечения, между пластинами располагают изоляционные прокладки из миканита или слюдопласта.

У машин с $h \leq 200 \div 250$ мм обычно коллекторные пластины крепят пластмассой К6 или АГ-4с (рис. 3-5). При такой конструкции крепления коллекторные и изоляционные пластины штампуют по размеру, одновременно создавая в них ласточкины хвосты или кольцевые канавки для закрепления пластин в монолитный блок. Для повышения механической прочности коллектора в



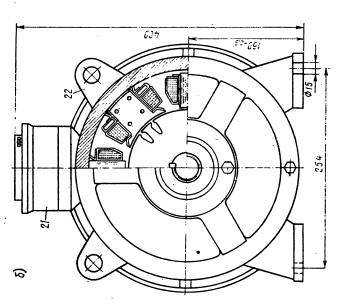
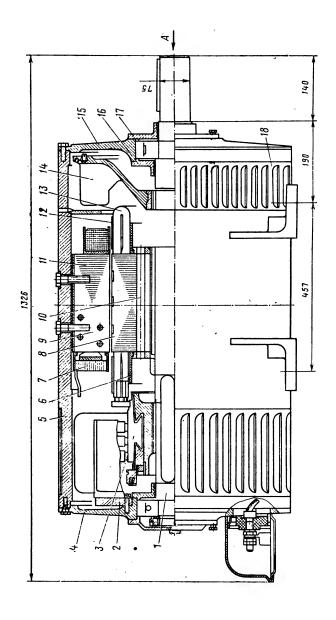


Рис. 3-5. Общий вид двигателя постоянного тока с высотой оси вращения h=160 мм; степень защиты IP44; способ охлаждения IC0141; 7,5 кВ γ ,

шиты 1Р44; способ охлаждения 1С014; 7,5 кВт, 220 В, 1500 об/мин. 220 В деловений разрез; б—поперетый разрез; f—вал; 2—крышка подшининковая наружная; 3—кольцо для размещения колянстор; б—граверся; 7—обмоткодержатель; 8—бомотка якоря; 9—сердения клобяечного полюся; 12—сердения клобаечного полюся; 12—сердения клобаечного полюся; 12—сердения клобаечного полюся; 12—параллель; 14—параллель; 15—комотка заружного светижлегор наружняй; 16—комух наружного ветижлятор; 12—чдит подшин-



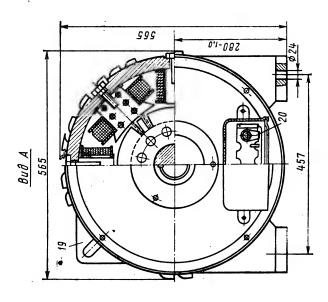


Рис. 3-6. Общий вид двигателя постоянного тока с высотой оси вращения h=280 мм; степень защиты IP22; способ охлаждения IC01; 132 кВт, 220 В, 1500 об/мин:

1-вал; 2-траверса; 3-коллектор; 4-шит подшиншковый; 2-стания; 6-обмоткодоржатель; 7-обмотка добавочных полюсов; 8-сорженик якоря; 9-сердечии добавочных полюсов; 8-сердечник якоря; 9-сердечник добавочного полюса; 10-кавал аксавальный вентилящиншый; 11-сердечник главного полюса; 12-бандаж любовой чати собмотки якоря; 13-обмотка якоря; 14-вептилятор; 16-шит подшиншковый; 16-крышка подшиншковая выутрення; 17-крышка подшиншковая выутрення; 18-яматовя; 18-ушко транспортнос; 20-коробка выводов

ласточкиных хвостах или кольцевых канавках стальные армирующие кольца. Кроме того, для обеспечения прессовой посадки при повторном насаживании коллектора предусматривают запрессовку в центральную часть пластмассового корпуса стальной втулки. В коллекторных пластинах фрезеруют канавки, которые лудят оловянным припоем. В этих навках располагают луженые концы секций обмотки якоря круглых проводов и соединяют эти концы с коллекторными пластинами пайкой. Пайка производится мягким (при классе нагревостойкости изоляции В) или твердым (при классах F и Н) припоем. Коллекторы с креплением пластин пластмассой имеют сниженную трудоемкость и стоимость, так как при их изготовлении исключается механическая обработка крепежных деталей. Недостатком таких коллекторов является то, что условия охлаждения пластмассового корпуса затруднены (низкая теплопроводность пластмассы, большая ее толщина, отсутствие аксиальных вентиляционных каналов).

У машин с $h>200\div280$ мм (рис. 3-6) коллекторные пластины крепят с помощью чугунной или сгальной втулки, стальных жимных конусных фланцев и кольцевой гайки, заменяемой в длинных коллекторах шпильками. В коллекторах с ским креплением для улучшения охлаждения устраивают альные вентиляционные каналы. Коллекторные пластины руют от корпуса втулкой и от нажимных фланцев конусными манжетами, изготовленными из миканита или слюдинита. В пластинах коллектора фрезеруют канавки, в которых размещают припаивают медные петушки (флажки). Концы секций обмотки якоря соединяют с петушками также пайкой. Паяют мягким твердым припоем, в зависимости от класса нагревостойкости изоляции, как указано выше для коллекторов с креплением пластин пластмассой. Конструкция переднего (со стороны, противоположной сердечнику якоря) нажимного фланца обычно предусматривает возможность размещения балансировочных грузов.

Предварительное значение высоты (мм) коллекторных пластин, с учетом 20% припуска на проточку коллекторов при эксплуатации

$$h_{\rm K} = 12.5 \sqrt[4]{D_{\rm K}} - 10.$$
 (3-25)

Щеткодержатели прикрепляют к призматическим бракетам, расположенным на траверсе; у больших машин бракеты крепят неподвижно к подшипниковому щиту. Бракеты выполняют из стеклотекстолита или из полосовой стали, изолируемой в месте крепления к траверсе. Траверсы должны обеспечивать возможность поворота при регулировании машины на испытательной станции, а затем фиксирования ее стопорным винтом в положении, установленном при испытании. Щеткодержатели выполняют

литыми латунными или штампованными из листовой латуни Конструкция щеткодержателей должна обеспечивать постоянство нажатия пружины по мере износа щетки.

§ 3-9. Вентилятор

Центробежный вентилятор, располагаемый при аксиальной системе вентиляции на валу внутри машины со степенью защиты IP22 или IP23 и способом охлаждения IC01, выполняют литым из алюминиевых сплавов у машин меньшей мощности и стальным сварным или клепаным — у машин большей мощности. Алюминиевый вентилятор обычно имеет залитую стальную втулку, дающую возможность сохранить необходимую посадку при повторной насадке на вал (рис. 3-6). У машин меньшей мощности в последнее время применяют вентиляторы из пластмассы.

Для машин со степенью защиты IP44 и способом охлаждения IC0141 для наружного обдува корпуса используют радиальный вентилятор (с прямыми лопатками), расположенный на конце вала со стороны, противоположной приводу. Вентиляторы также выполняют литыми из алюминиевых сплавов у меньших машин, сварными или клепаными из листовой стали — у больших. Наружный диаметр вентилятора $D_{\text{Вен2}} \approx 0.85 \ D_{\text{корп}}$, ширина (длина) лопатки $l_n \approx 0.2 \ D_{\text{корп}}$, число лопаток при $n \le 1500$ об/мин $N_n \approx \sqrt[3]{D_{\text{корп}}}$.

У асинхронных двигателей и машин постоянного тока со степенью защиты IP44 и способом охлаждения IC0141 для улучшенья теплообмена на валу внутри машины располагаются дополнительно вентилятор-мешалку (см. рис. 3-5). Наружный диаметр мешалки обычно такой же, как у вентилятора для обдува, а $l_n \approx \approx 0,13\,D_{\rm корп}$.

Вентилятор закрывают штампованным или сварным кожухом, изготовленным из стали толщиной 1—2 мм. На торце кожуха выполняют отверстия любой формы для входа воздуха; при этом степень защиты кожуха должна удовлетворять ГОСТ 17494.

§ 3-10. Станина

Машины переменного тока. Станины машин переменного тока в основном изготовляют чугунными литыми; при этом обеспечивается высокая надежность машин благодаря достаточной механической прочности и коррозионной стойкости чугуна, а также стабильности размеров при сборочных операциях. В малых асинхронных двигателях с высотой оси вращения $h \leqslant 71$ мм наряду с чугунными применяют также станины из алюминиевых сплавов, образуемые обливкой сердечника статора в машинах для литья под давлением. Такая конструкция весьма технологична, сокращает трудоемкость изготовления статора, однако при h > 71 мм значительно сказываются деформация внутреннего отверстия

сердечника статора при обливке его алюминиевыми сплавами и снижение механической прочности.

В машинах с $h \geqslant 280$ мм кроме чугунных используют также сварные станины из стального проката. Один из видов таких станин — коробчатая станина асинхронных двигателей с $h = 280 \div 355$ мм — представляет собой сварную трубу со стойками, образующими опорные лапы и полукруговые ребра для посадки сердечника и подшипниковых щитов. В машинах с h < 280 мм сварные станины применяют реже из-за многообразия отдельных элементов деталей, предназначенных для сварки (ребер, ушек, бобышек и др.), затрудняющего использование автоматизированных и механизированных производственных процессов на участке сварки.

Станины машин со степенью защиты IP23 (см. рис. 3-3) выполняются с внутренними продольными ребрами, обрабатываемыми под посадку сердечника статора. Станины при радиальной системе вентиляции имеют в боковых частях вентиляционные отверстия, предназначенные для выхода охлаждающего воздуха. Для обеспечения степени защиты IP23 отверстия закрывают жалюзи, которые могут изготовляться методом штамповки из листовой стали или литыми из алюминиевых сплавов. При аксиальной системе вентиляции отверстия в станине отсутствуют.

Станины машин со степенью защиты IP44 (см. рис. 3-2) обычно имеют продольные ребра на наружной поверхности. Высота ребра $h_{\rm p}{\approx}0.6\,\sqrt[4]{h^3}$, число ребер $n_{\rm p}{\approx}6.4\,\sqrt[3]{h}$. В машинах с $h{>}355$ мм для увеличения поверхности охлаждения в стальной станине применяют вваренные по всей окружности трубки распределенного воздухоохладителя.

Станины машины со способом монтажа IM1001 имеют опорные лапы, отливаемые заодно с чугунной станиной или приваренные в стальной станине. В станинах асинхронных двигателей, образуемых из алюминиевых сплавов, лапы отливают отдельно, а затем крепят к статору.

Для размещения коробки выводов в станине предусматривают прилитые или приваренные фланцевые основания с окнами для выводных проводов обмотки. Удобным в эксплуатации является расположение коробки выводов сверху станины, так как при повороте коробки подводимый кабель может присоединяться с разных сторон машины.

Для обеспечения требований по технике безопасности на станине размещают наружные зажимы для заземления корпуса машины. Зажимы снабжают устройством от самоотвинчивания и крепят около опорных лап и в коробке выводов. При выполнении машин без лап один зажим располагают на фланцевом щите.

Для обеспечения посадки и центрирования подшипниковых щитов на торцах станины предусматривают кольцевые цилиндрические заточки (внутренние или наружные), а для крепления щитов — приливы или ушки с нарезанными отверстиями для болтов.

Станины протачивают по внутреннему диаметру под посадку отдельно изготовленных сердечников. Если сердечники набирают из отдельных листов прямо в станину, то при проточке в станине выбирают круговые канавки для крепления спрессованного сердечника кольцевыми или поперечными шпонками.

На станине в верхней части предусмотрены рым-болты (см. приложение 39) или транспортные ушки, предназначенные для подъема машины. Машины массой менее 30 кг не имеют специальных устройств для подъема. К станине на видном месте крепят табличку из некоррозийных материалов с техническими данными машины.

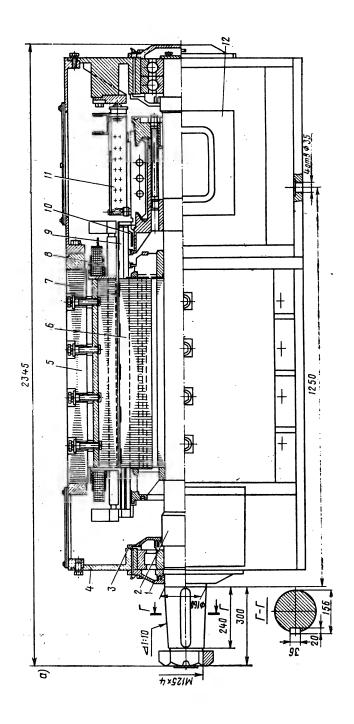
Машины постоянного тока. Исполняются с монолитной или шихтованной станиной. Монолитная станина имеет не только механическое назначение, но и одновременно является частью магнитопровода; поэтому ее изготовляют из стали с достаточно высокой магнитной проницаемостью. У машин меньшей мощности с h=80 \div 200 мм для изготовления монолитной станины обычно применяют отрезки цельнотянутых стальных труб, к которым приваривают опорные лапы. Такой способ изготовления станины снижает ее трудоемкость и стоимость. Для больших машин с h=225 \div 315 мм цилиндрическую часть станины изготовляют из загнутого толстолистового проката, причем для обеспечения магнитной симметрии продольный сварной шов цилиндра располагают по оси главных полюсов. К цилиндрической части приваривают опорные лапы.

В станинах предусматривают кольцевые центрирующие заточки, рым-болты или транспортные ушки и наружные зажимы для заземления корпуса машины, крепление таблички с техническими данными машины (такое же, как в машинах переменного тока).

Коробку выводов у машин с $h=80\div200$ мм располагают сверху станины, а у машин с h>200 мм — обычно сбоку.

Для повышения жесткости оболочки машин целесообразно укорачивать вылеты подшипниковых щитов за счет удлинения станины, стремясь к дисковой форме щитов. При таком удлинении части станины, значительно выступающие за пределы длины сердечника якоря, могут выполняться с уменьшенной толщиной, особенно в тех местах, где должны располагаться люки для обслуживания коллектора и щеточного узла.

Шихтованные сердечники станин у машин с $h \leqslant 315$ мм выполняют набором круглых штампованных колец или сегментов из электротехнической стали. Сердечники скрепляют по наружной поверхности утопленными скобами и размещают в станине (корпусе) в основном такой же конструкции, как и в машинах переменного тока. Сердечники могут также изготовляться из отштампованных листов, образующих цельный блок станины с сердечниками главных и добавочных полюсов; наконечники полюсов при этом изготовляют и скрепляют заклепками отдельно, а затем привинчивают к сердечникам. У машин с $h \geqslant 355$ мм шихтованные сердечники выполняют восьмигранной формы без обшивки, с при-



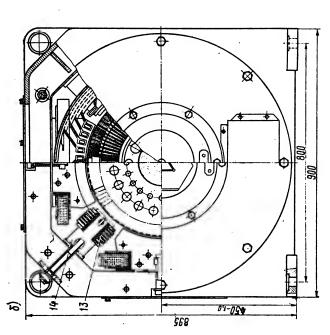


Рис. 3-7. Общий вид двигателя постоянного тока с высотой оси вращения h=450 мм; степень защиты IP22; способ охлаждения IC01; 500 кВт; 440 В, 500 об/мин:

а-продольный разрез; 6-поперенный разрез; /-крышка подшининчичения внужная; 2-вал; 3-крышка подшинин ковая внутрения; 4-шит подшининковый; 2-сердении станны; 6-сердении жкоря; 7-сердении главного по-лоса; 8-обмотка возбуждения главных полюсов; 9-обмотка возбуждения главных полюсов; 9-обмотка передения правителей; 12-лок коллекторный; 13-обмотка добавочных полюсов; 14-сердечних добавочного полиса

варенными к ним с двух сторон опорными частями из листового стального проката (рис. 3-7). При такой форме сердечников главные и добавочные полюсы размещаются более компактно, благодаря чему уменьшаются габариты и высота оси вращения машины. К станине приварены сегменты с нарезанными отверстиями для крепления подшипниковых щитов болтами. Для подъема и транспортировки машин в станине предусмотрены транспортные ушки.

§ 3-11. Подшипниковые щиты и подшипники

Подшипниковые щиты изготовляют либо чугунными литыми, либо сварными из стального проката. Для малых машин применяют щиты, изготовляемые литьем под давлением из алюминиевых сплавов. Для обеспечения минимальной деформации при закреплении щитов в приспособлениях металлообрабатывающих станков, а также уменьшения перекоса подшипников при сборке машин аксиальные размеры проектируемых щитов целесообразно сокращать, стремясь приблизить их форму к диску.

В защищенных машинах с исполнением по защите IP23 подшипниковые щиты при радиальной системе вентиляции одинаковые с обеих сторон машины; при аксиальной системе вентиляции щиты обычно не унифицируют из-за наличия с одной стороны машины внутреннего вентилятора (рис. 3-8). При радиальной вентиляции в торцовой части подшипниковых щитов располагают отверстия для входа охлаждающего воздуха; при аксиальной — отверстия для входа и выхода воздуха устраивают в нижней части щитов. Вентиляционные отверстия закрывают жалюзи.

При радиальной вентиляции для повышения ее эффективности на внутренней части подшипниковых щитов крепят направляющие воздух щитки, выполняемые из листовой стали в виде воронок. Щитки располагают на расстоянии 5—7 мм от торцов лопаток ротора в аксиальном направлении.

Подшипниковые щиты закрытых машин с исполнением по защите IP44 и со способами охлаждения IC0141 и IC0041 — глухие. При выполнении таких щитов из алюминиевых сплавов у них предусматривают оребренные торцы, увеличивающие поверхность охлаждения машины. Щиты имеют цилиндрическую круговую заточку (замок) для посадки на заточку станины при сборке машины. Для крепления к станине в щитах имеются ушки с отверстиями для болтов.

В центральной части щитов предусматривается втулка со сквозной проточкой для посадки подшипников качения, которые практически полностью вытеснили в машинах мощностью до 1000 кВт подшипники скольжения. Основными преимуществами подшипников качения являются упрощение обслуживания в эксплуатации, компактность и уменьшенные размеры подшипникового узла, малые потери на трение, пезначительный износ, обеспечивающий постоянство воздушного зазора.

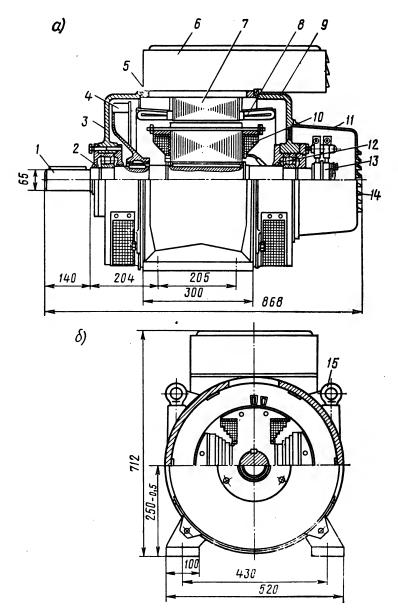
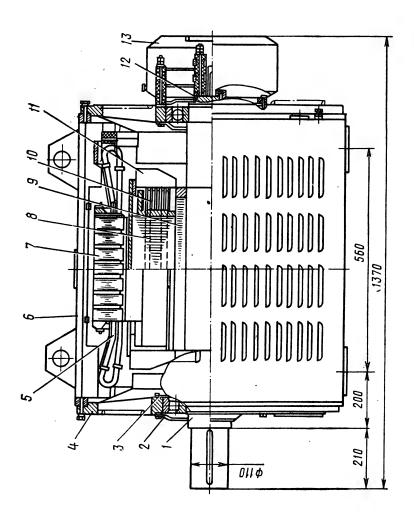
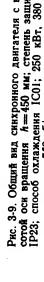


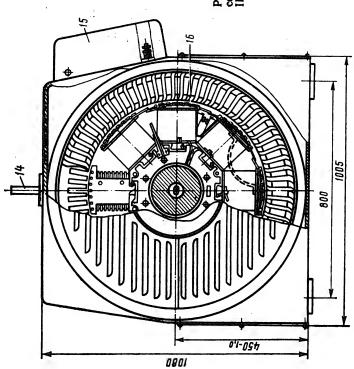
Рис. 3-8. Общий вид синхронного генератора с высотой оси вращения $h\!=\!250$ мм; степень защиты IP23; способ охлаждения IC01; 30 кВт, 230 В, 1500 об/мин:

a — продольный разрез; b — поперечный разрез; b — вал b — крышка подшипниковая наружная; b — щит подшипниковый передиий; b — вентилятор; b — корпус статора; b — блок регулирования напряжения; b — сердечник статора; b — обмотка статора; b — щит подшипниковый задний; b — обмотка возбуждения полюсов; b — колпак; b — колпак; b — колпак; b — узел контактных колец; b — жалюзи; b — рым-болт









Наружные кольца подшипников крепят по торцам подшипниковыми крышками, фиксирующими расположение подшипников в аксиальном направлении. Внутреннее кольцо подшипника насаживается на вал с плотной посадкой, а наружное входит во втулку подшипникового щита подвижно, так что при разборке машины подшипники остаются на валу. Этим самым облегчается как сборка, так и разборка машины.

В малых машинах с $h \le 160 \div 200$ мм оба подшипника шариковые радиальные однорядные по ГОСТ 8338; при этом с одной стороны машины между подшипниковой крышкой и подшипником оставляют зазор, который обеспечивает возможность аксиального перемещения вала, компенсирующего неточности осевых размеров при сборке машины. Для компенсации указанных отклонений могут также применяться с обеих сторон машины пружинящие стальные гофрированные шайбы.

В больших машинах со стороны выступающего конца вала располагают роликовый подшипник радиальный с короткими цилиндрическими роликами по ГОСТ 8328; при этом отпадает надобность в зазоре или в пружинящих шайбах, так как роликовый подшипник обеспечивает возможность аксиального перемещения вала (рис. 3-9).

Радиальные подшипники могут воспринимать как радиальную, также и осевую нагрузку, не превышающую 70% неиспользованной радиальной нагрузки. При соблюдении этого условия машины с шарикоподшипниками могут работать как с горизонтальным, так и вертикальным расположением вала.

В машинах, предназначенных для тяжелых режимов работы, например в используемых во вспомогательных устройствах металлургической промышленности двигателях постоянного тока с $h \geqslant 355$ мм, применяют сдвоенные радиально-упорные шариковые подшипники по ГОСТ 832, которые воспринимают на себя нагрузку от силы тяжести якоря и осевую составляющую нагрузки от передачи момента.

Для подшипников качения используют консистентную мазеобразную смазку, которой заполняют около $^2/_3$ смазочной камеры; заполнение смазкой всего объема камеры ведет к повышению нагрева подшипников. Для консистентной смазки достаточны несложные уплотнения в виде прямоугольных кольцевых канавок, протачиваемых в подшипниковых крышках; канавки при сборке машины также заполняют консистентной смазкой.

В подшипниковых щитах может быть предусмотрено устройство для пополнения и частичной замены консистентной смазки. При этом свежая смазка подается специальным приспособлением под давлением в пространство за внутренней подшипниковой крышкой, вытесняя отработанную смазку через наружную крышку-подшипникового узла.

Смена и пополнение смазки не требуются, когда в машинах применяют шариковые радиальные однорядные подшипники закрытого типа с двусторонним уплотнением, не выходящим за га-

бариты подшипников, и с заложенной на весь срок службы консистентной смазки по ГОСТ 8882. При установке таких подшипников отверстие под их посадку во втулке подшипникового щита делают не сквозным, а глухим, т. е. совмещают подшипниковую крышку со щитом.

У машин, крепление которых осуществляется фланцем (с лапами и без лап), подшипниковый щит отливается совместно с фланцем. Размеры фланцев должны соответствовать ГОСТ

18709 и 20839.

§ 3-12. Расчет подшипников

Расчет подшипников качения. При расчете подшипников качения определяют их типоразмеры, которые обеспечивают необходимый срок службы при заданных нагрузке и частоте вращения. Условные обозначения и размеры подшипников, а также другие параметры их приведены в приложении 36.

Наибольшая радиальная нагрузка (Н) на подшипник А

$$R_{\rm A} = (G'_2 + T_0)b/l + F_{\rm B}c/l;$$
 (3-26)

на подшипник В

$$R_{\rm B} = (G'_2 + T_0) a/l + F_{\rm m}(l+c)/l. \tag{3-27}$$

Динамическая приведенная нагрузка (Н) для шарикоподшипника однорядного радиального

$$Q=k_6R$$
 при $A/R \leqslant e$; (3-28)

$$Q = k_6 (0.56R + YA)$$
' при $A/R > e$; (3-29)

роликоподшипника радиального с короткими цилиндрическими роликами — по (3-28);

шарикоподшипника радиально-упорного сдвоенного

$$Q = k_6(R+0.92A)$$
 при $A/R \le 0.68$; (3-30)

$$Q = k_6(0,67R + 1,41A)$$
 при $A/R > 0,68$ (3-31)

Здесь k_6 — коэффициент, учитывающий характер нагрузки машины; при режиме работы с умеренными толчками и кратковременной перегрузкой до 150% от номинальной нагрузки — k_6 — 1,5; A — аксиальная нагрузка, H; Y — коэффициент приведения аксиальной нагрузки к радиальной.

Значения e и Y однорядных радиальных подшипников в зависимости от A/C_0 [где C_0 —статическая грузоподъемность (H), предварительно принятого типа подшипника (из приложения 36)] определяют по следующим данным:

$$A/C$$
......0,014 0,028 0,056 0,084 0,11 0,17 0,28 0,42 0,56 e0,19 0,22 0,26 0,28 0,30 0,34 0,38 0,42 0,44 Y2,30 1,99 1,71 1,55 1,45 1,31 1,15 1,04 1,00

Для промежуточных значений A/C_0 применяют линейную интерполяцию. При $A/C_0 < 0.19$ приведенная нагрузка Q = R. При отсутствии аксиальной нагрузки и горизонтальном расположении

вала осевое магнитное притяжение в расчете не учитывается, а при вертикальном расположении вала

$$A = 1,15G'_2 + F_c + 0,1R.$$
 (3-32)

Необходимая динамическая грузоподъемность (H) шарикоподшипника

$$C = (Q/25,6) \sqrt[3]{Ln}; (3-33)$$

роликоподшипника

$$C = (Q/18,5) (Ln)^{0,3},$$
 (3-34)

где L — расчетный срок службы подшипника, ч (обычно принимают $12\ 000\$ ч); n — наибольшая рабочая частота вращения машины, об/мин.

Из приложения 36 выбирают подшипник соответствующей серии, у которого внутренний диаметр равен диаметру шейки вала, а динамическая грузоподъемность — не менее значения, вычисленного по (3-33) или (3-34).

Пример расчета подшипников качения. Подшипники рассчитывают по данным, указанным в примере расчета вала (см. § 3-3). При этом принимаем нагрузку с умеренными толчками ($k_6 = 1,5$); подшипник со стороны A — шариковый; со стороны B — роликовый; аксиальная нагрузка отсутствует; расчетный срок службы подшипников 12 000 ч; наибольшая частота вращения 1500 об/мин.

Параметр	Источник	Расчет параметров
R _A , H	(3-26)	$(1752 + 1692) \frac{330}{700} + 2053 \frac{120}{700} = 1975$
Q_{A} , H	(3-28)	$1,5 \cdot 1975 = 2962$
С, Н	(3-33)	$\frac{2962}{25.6} \sqrt[3]{12\ 000 \cdot 1500} = 30\ 300$
.R _B , H	(3-27)	$(1752 + 1692) \frac{370}{700} + 2053 \frac{700 + 120}{700} = 4220$
Q_{B} , H	(3-28)	1,5.4220 = 6330
С, Н	(3-34)	$\frac{6330}{18.5} (12\ 000 \cdot 1500)^{\bullet, \bullet} = 51\ 620$

Из приложения 36 для стороны A выбиргем шарикоподшипник № 215 легкой серии со значением $C=51\,000$ (с запасом надежности), для стороны B — роликоподшипник № 2215 легкой узкой серии со значением $C=76\,500$ (с вапасом надежности).

§ 3-13. Сердечник и обмотка статора

Сердечник статора. Сердечник статора машин с $h \leq 250$ мм набирают на центрирующую оправку вне станины из отштампованных листов стали, спрессовывают, потом без снятия давления проверяют длины в канавках, расположенных на наружной поверхно-

сти сердечника. Для сердечника статора применяют крепление стальными скобами, расположенными в канавках по наружной поверхности сердечника. При таких способах сборки выдерживаются необходимые внутренний диаметр и форма сердечника без растачивания, снижаются потери в стали, уменьшается трудоемкость укладывания обмотки, выполнения соединений и пропитки.

При коробчатой станине сердечники статоров двигателей также изготовляют вне станины с обмоткой и укладывают при сборке двигателей в соответствующие заточки на внутренних ребрах полустанины. К собранному сердечнику приваривают по бокам стальные пластины, которыми сердечник опирается на края станины и крепится к ней болтами.

У машин с h>250 мм сердечник собирают набором листов непосредственно в станину; после опрессовки сердечник закрепляют в станине кольцевыми или поперечными шпонками. При таком способе сборки сердечника возникает необходимость расточки его по внутреннему диаметру.

Сердечники статоров двигателей с $h \le 250$ мм протачивают по наружному диаметру для улучшения теплового контакта со станиной. Обмотанный и пропитанный сердечник впрессовывают в станину, если станина не образуется путем обливки сердечника алюминиевыми сплавами.

У сердечников длиной более 300—350 мм радиальные вентиляционные каналы образуют с помощью двутавровых распорок, расположенных радиально на каждом зубце, с обеспечением их надежного закрепления приваркой к листам статора.

Обмотка статора. Однослойная обмотка статора распространена только у асинхронных двигателей относительно небольшой мощности с $h \le 160$ мм, двухслойная обмотка статора — в больших асинхронных двигателях, а также в синхронных машинах. Для низковольтных машин ($U \le 660$ В) с $h \le 280$ мм обычно применяют трапецеидальные полузакрытые пазы со всыпной обмоткой, в низковольтных машинах с большими значениями h — прямоугольные полуоткрытые, в высоковольтных — прямоугольные открытые пазы с жесткими формованными катушками.

У асинхронных двигателей с h=50 \div 160 мм, выпускаемых в больших количествах, для всыпной обмотки статора используют автоматические станки, работа которых более эффективна при выполнении двигателей с однослойной концентрической обмоткой. При этом катушечные группы наматывают обычно раздельно, а затем статорообмоточный станок выполняет операцию втягивания катушек в пазы статора, заклинивает обмотку в пазах и формует лобовые части обмотки. Концентрические-катушки изготовляют из круглых проводов соответствующего класса нагревостойкости изоляции, причем ширина шлица полузакрытого паза должна обеспечивать достаточную технологичность укладки обмотки.

Пазовые коробочки, нарезанные из однослойного рулонного материала, также формуют и укладывают в пазы станками-автоматами. Вылет коробочек с каждой стороны сердечника

составляет 4—7 мм, причем для повышения механической прочности торцов пазовых коробочек их края загибают на 180°.

Клинья выполняют из листового изоляционного материала, придавая им изгиб по форме верхней части паза. Из этого же материала изготовляют прокладки, укладываемые в лобовые части обмотки между головками катушек. Пайки соединений катушечных групп, образующих фазы обмотки, заключают в изоляционные трубки. Лобовые части обмотки с обеих сторон двигателя бандажируют на специальных станках стеклошнуром. Обмотанные статоры пропитывают.

Двухслойную всыпную обмотку статора из круглых проводов у машин с $h \ge 180$ мм изготовляют вручную или с механизированной укладкой катушек. Принципиальная конструкция изоляции обмотки этих машин такая же, как у асинхронных двигателей с $h = 50 \div 160$ мм, за исключением того, что между верхними и нижними слоями обмотки размещают коробчатые изоляционные прокладки. Вылеты коробочек с каждой стороны сердечника составляют 7 - 10 мм. Конструкция изоляции одно- и двухслойной всыпной обмотки статора приведена в приложении 27.

Двухслойную обмотку статора машин с $h>250\div280$ мм изготовляют из формованных полукатушек, укладываемых в прямоугольные полуоткрытые пазы. Провод обмотки — прямоугольный. Предварительно намотанной на шаблоне заготовке-«лодочке», состоящей из двух полукатушек, скрепленной обволакивающим компаундом, придают необходимую форму на растягивающем устройстве; затем полукатушки опрессовывают в пазовых частях и дополнительно скрепляют лакированной фенилоновой бумагой. Лобовые части полукатушек скрепляют в двух-трех местах бандажами из стеклоленты, а у крайних полукатушек фаз обмотки лобовые части дополнительно изолируют стеклолентой. Полукатушки укладывают поочередно через шлиц в полуоткрытые пазы.

Для обеспечения механической прочности обмотки при воздействии на нее значительных усилий, возникающих при прямом включении двигателя в сеть, а у генераторов при к. з., лобовые части обмотки крепят стеклошнуром к бандажным кольцам. Между лобовыми частями катушек располагают распорки из стеклотекстолита с последующим перевязыванием стеклошнуром в шахматном порядке. Торцы пазовых коробочек выступают из сердечника статора на 15—20 мм. Конструкция изоляции машин с полуоткрытыми пазами статора приведена в приложении 28.

У тихоходных двигателей с h=280 и 315 мм при 2p=10 и 12 обычно применяют для повышения энергетических показателей трапецеидальные полузакрытые пазы с двухслойной всыпной обмоткой, хотя при этом надежность обмотки несколько снижается в сравнении с обмоткой из жестких формованных катушек в полуоткрытых пазах. Конструкция изоляции обмотки статора таких двигателей приведена в приложении 29.

Для пропитки обмоток статора рекомендуются следующие лаки и способы пропитки: В

F, H

КП-34, КП-103, БСП (без растворителей, струйный метод)

КО-964Н (с растворителем, под вакуумом и давлением)

При использовании этих пропиточных лаков отпадает необходимость в применении покровных эмалей на лобовых частях обмоток.

Обмотку статора двигателей с $h \ge 400$ мм на напряжение 6000 В выполняют двухслойной из жестких формованных катушек. Провод обмотки прямоугольный; намотанные из этого провода «лодочки» растягивают и опрессовывают, затем катушки изолируют и укладывают в прямоугольные открытые пазы. Крепление лобовых частей такое же, как у низковольтных двигателей с жесткими катушками. Для повышения надежности и улучшения теплопроводности изоляции обмотки статора в высоковольтных машинах целесообразно применение изоляции «Монолит» (см. § 3-6). Конструкция изоляции обмотки статора двигателей на напряжение 6000 В приведена в приложении 30.

§ 3-14. Главные и добавочные полюса

Сердечники главных и добавочных полюсов собирают из неизолированных штампованных листов электротехнической стали толщиной 0,5 или 1,0 мм. Крайние листы полюсов выполняют утолщенными путем точечной сварки нескольких листов обычной толщины; это необходимо для уменьшения распушения полюсов. При штамповке в листах полюсов предусматривают отверстия для заклепок. Собранный из отдельных листов полюс прессуют и скрепляют стальными заклепками (не менее четырех). Общая площадь поперечного сечения заклепок составляет 2—3% площади листа полюса.

Полюса к монолитной станине крепят болтами, ввинчиваемыми в машинах с $h \le 315$ мм в отверстия, нарезанные непосредственно в сердечниках полюсов, а при h > 315 мм — в стальных стержнях, вставляемых в выштампованные для них отверстия в полюсах. В машинах с компенсационной обмоткой в наконечниках главных полюсов предусматривают пазы для ее размещения.

Наконечники добавочных полюсов машин с $h \leqslant 315$ мм шире сердечников; образуемые при этом боковые выступы служат в качестве опоры для катушек полюсов. В машинах с h > 315 мм необходимость в таких выступах отпадает, так как катушки крепят к сердечникам полюсов хомутами; сердечники добавочных полюсов этих машин выполняют из листов T-образной формы для уменьшения магнитной индукции в наиболее насыщенной части полюсов и для повышения механической прочности их крепления.

Между полюсами и станиной располагают прокладки из листовой стали, изменением количества которых регулируют величину воздушного зазора между якорем и полюсами. В доба-

вочных полюсах машин с h>315 мм регулирование может осуществляться также прокладками из немагнитных материалов. В машинах с $h\leqslant315$ мм и шихтованной станиной полюсы могут входить в единый блок с сердечником станины, либо привинчиваться к сердечнику. Рассчитывают крепления главных и добавочных полюсов.

§ 3-15. Обмотки главных и добавочных полюсов. Компенсационная обмотка

В машинах с $h \le 200$ мм целесообразно изолировать сердечники полюсов полимерными пленками, образуемыми методом напыления. Напыление производится в камере, в которой поступающая под давлением струи воздуха порошкообразная термореактивная смола (например, эпоксидная) осаждается на предварительно нагретой поверхности сердечника полюса, а затем затвердевает. Процесс протекает с образованием пленки толщиной около 1 мм. Пленка обладает высокими электроизоляционными свойствами и механической прочностью. Для дополнительного повышения надежности такой изоляции целесообразно перед напылением закруглять кромки неизолированного сердечника.

На каждом полюсе — главном или добавочном — располагают одну катушку; на главном полюсе может также дополнительно размещаться катушка последовательной стабилизирующей обмотки двигателя или компаундной обмотки генератора. Изоляция катушек полюсов состоит из тонкостенного каркаса, изготовляемого из лакотканеслюдопласта и стеклянной ленты. Конструкция изоляции обмотки приведена в приложении 31.

В больших машинах с h=225 \div 315 мм катушки параллельной обмотки главных полюсов изготовляют в виде одной шайбы или для увеличения поверхности охлаждения из двух шайб на полюсе, между которыми для образования дистанции располагают металлическую скобу; на полюсе может также располагаться при необходимости дополнительная последовательная обмотка возбуждения. Изоляция катушек параллельной и последовательной обмоток состоит из изоляционного каркаса толщиной 2 мм и стеклоленты. Катушки добавочных полюсов в таких машинах выполняют из неизолированной шинной меди, гнутой на ребро. Материалом для изоляционных прокладок между витками катушек служит асбестовая бумага, пропитанная изоляционным лаком (при классах нагревостойкости изоляции В и F) или фенилоновая бумага (при классе H).

Конструкция изоляции катушек параллельной (или независимой) обмотки главных полюсов, состоящих из двух шайб, и последовательной стабилизирующей обмотки двигателей или компаундной обмотки генераторов, а также катушек обмотки добавочных полюсов приведена в приложении 32. Конструкция изоляции параллельной (или независимой) обмотки главных по-

люсов, состоящей из одной катушки на полюсе, показана на

рис. 3-5.

У машин, работающих в тяжелых условиях ($h \geqslant 355$ мм), применяют обмотки полюсов повышенной надежности. Изоляционные каркасы обмотки главных полюсов, а также крепежные детали имеют увеличенную толщину. Катушки главных полюсов в этих машинах также обладают развитой поверхностью охлаждения за счет выполнения их из отдельных (двух или трех) шайб. Обмотку добавочных полюсов выполняют из неизолированной меди, гнутой на ребро, а катушки крепят к полюсу металлическими хомутами. Конструкция изоляции обмоток повышенной надежности приведена в приложении 33.

Марки пропиточных лаков и способы пропитки обмоток полюсов такие же, как указанные в § 3-13 для обмоток статоров. При применении изоляции «Монолит» (см. § 3-6) насаженные на сердечники полюсов изолированные катушки подвергают вакуумной пропитке термореактивным компаундом таким образом, что образуется единый монолитный блок полюс-катушка. При такой конструкции изоляции значительно улучшается теплоотдача катушек, а пропитка блоков полюс-катушка создает настолько прочное сцепление обмотки с сердечником полюса, что отпадает необходимость в применении крепящих деталей, в том числе металлических и изоляционных рамок. При применении изоляции «Монолит» температура обмотки значительно (см. § 10-16).

Компенсационная обмотка. Компенсационная обмотка располагается в пазах наконечников главных полюсов. При стержневой обмотке пазы прямоугольные полузакрытые. Стержни изготовляют из неизолированной меди, изолируют, а затем вставляют в пазы с торца. Соединяют стержни медными дугами с помощью пайки; для выдерживания определенной дистанции (5-6 мм) между дугами устанавливают прокладки из стеклотекстолита, закрепляемые бандажами. Конструкция изоляции стержней ком-

пенсационной обмотки приведена в приложении 34.

При секционной обмотке пазы прямоугольные открытые, секции крепят клиньями. Секционную обмотку выполняют, как и стержневую, из неизолированных проводов. Секции изготовляют намоткой на шаблонах с последующим изолированием. Конструкция изоляции секционной обмотки приведена в приложении 35.

§ 3-16. Выводное устройство

Выводное устройство машины состоит из закрытой коробки выводов с расположенными в ней доской зажимов или изоляторами. У асинхронных двигателей коробка выводов снабжается соответствующим приспособлением для крепления подводимых проводов — 1—2 штуцерами или муфтой.

У асинхронных двигателей с $h = 56 \div 250$ мм и у машин постоянного тока с h=80 \div 200 мм коробку выводов обычно располагают сверху станины, в машинах с большими значениями h —

сбоку станины. Коробка выводов, размещаемая наверху асинхронных двигателей с $h=56\div132$ мм, допускает поворот с фиксацией положения через 90°, а у двигателей с $h=160\div250$ мм—через 180°. У синхронных машин коробку выводов располагают сбоку станины. Степень защиты коробки выводов должна соответствовать степени защиты машины.

Общие виды машин с продольными и поперечными разрезами приведены на рис. 3-2, 3-3 и 3-4 (асинхронных двигателей), на рис. 3-5, 3-6, 3-7 (машин постоянного тока), на рис. 3-8 и 3-9 (синхронных машин).

Глава 4

потери и кпд

§ 4-1. Подразделение потерь

Преобразование электрической энергии в механическую в электродвигателях и механической в электрическую в генераторах сопровождается рассеянием части подведенной энергии, т. е. потерями.

В электрических машинах различают основные и добавочные потери. Основные потери возникают в результате электромагнитных и механических процессов, которые определяют работу машины. К основным потерям относятся электрические потери в обмотках, электрические потери в переходных контактах щеток на коллекторе и кольцах, магнитные потери от основного потока в стальных сердечниках, механические потери. Добавочные потери возникают в результате вторичных процессов электромагнитного характера, например вследствие пульсации магнитного потока в воздушном зазоре, из-за наличия высших гармонических в кривых МДС статора и ротора, из-за потоков рассеяния обмоток и т. п.

Потери в обмотках. Электрические потери в обмотках (кроме параллельной обмотки возбуждения машин постоянного тока) вычисляют по току и сопротивлению обмотки постоянному току. Учитывая, что температура обмоток отдельных (даже однотипных) электрических машин при их работе в номинальном режиме не совпадает между собой (их температура, как правило, ниже допустимых предельных значений для примененного класса изоляции), при определении потерь, а также при уточнении магнитного потока и при расчете рабочих характеристик сопротивление обмоток приводят к стандартной рабочей температуре, установленной ГОСТ 183: 75° С — для обмоток с изоляцией класса нагревостойкости В и 115° С — классов F и H. Соответственно сопротивление обмоток, рассчитанное для температуры 20° С, умножают на коэффициент m_{T} :

 Потери в параллельной обмотке возбуждения определяют по

току и напряжению возбуждения.

Потери в переходных контактах щеток. Эти потери вычисляют по току и переходному падению напряжения в щетках обеих полярностей; оно находится в зависимости от марки щеток: у графитовых и электрографитированных — в пределах 1,4—2,4 В, а у металлографитных — 0,2—1,1 В. При расчете потерь падение напряжения условно принимают не зависящим от тока и равным 2 В для графитных и электрографитированных щеток и 0,6 В — для металлографитных щеток.

Потери в стальных сердечниках. Основные магнитные потери в стальных сердечниках электрических машин, вызываемые основным магнитным потоком машины, возникают в частях сердечников, подверженных перемагничиванию — в статоре (в зубцах и спинке) машин переменного тока и в якоре (в зубцах и спинке) машин постоянного тока. Потерями в стали сердечников ротора асинхронного двигателя пренебрегают вследствие малой частоты перемагничивания при номинальном режиме работы и соответственно незначительных потерь.

Потери в стали состоят из потерь от гистерезиса, пропорциональных частоте перемагничивания в первой степени, и потерь от вихревых токов, пропорциональных частоте перемагничивания во второй степени. Зависимость суммарных потерь от частоты перемагничивания выражается степенной функцией, показатель которой зависит от свойств стали (ее марки). Потери в стали, кроме того, пропорциональны удельным магнитным потерям $p_{1,0/50}$, установленным ГОСТ 21427.2, массе рассматриваемой части магнитопровода m и квадрату магнитной индукции B^2 . Таким образом, потери в рассматриваемой части стальных сердечников

$$P_{c} = K p_{1,0/50} (f/50)^{\beta} B^{2} m. \tag{4-1}$$

Здесь K — поправочный коэффициент, учитывающий увеличение потерь в зубцах и в спинке сердечника из-за резки, штамповки и сборки листов, опрессовки, опиловки и обточки сердечников, а также из-за неравномерного распределения магнитной индукции. Значение коэффициента K зависит от качества штампов и совершенства технологического процесса изготовления сердечников (среднее значение K, установленное опытным путем, составляет 1,7 для машин переменного тока и 2,3 для машин постоянного тока).

Значения удельных магнитных потерь $p_{1,0/50}$, регламентированных ГОСТом, в состоянии поставки и показателя степени β для разных марок холоднокатаной электротехнической стали при толщине листов 0,5 мм приведены ниже:

Марка стали.	•.							2013,	2312,	2411
$p_{1,0/50}$, B _T /k r	•	•	•	•		•	•	2,5,	1,75,	1,6
R								1.5	1 4	13

Механические потери. Эти потери состоят из потерь на трение в подшипниках, трения щеток на коллекторе или контактных кольцах, трения ротора или якоря о воздух и потерь на вентиляцию машины.

Потери на трение щеток зависят от коэффициента трения щеток о коллектор или контактные кольца $k_{\rm TP}$, удельного давления пружины на щетку $p_{\rm III}$, площади поверхности щеток в контакте $S_{\rm III}$ и окружной линейной скорости коллектора или контактных колец $v_{\rm K}$.

Потери на трение в подшипниках, трение ротора или якоря о воздух и потери на вентиляцию машины точно рассчитать затруднительно; для их приближенного определения обычно пользуются эмпирическими зависимостями, составленными на основе многочисленных испытаний изготовленных машин. Такие зависимости приведены для машин переменного тока в § 9-9, 11-11 и для машин постоянного тока — в § 10-13.

Добавочные потери. Классификация видов добавочных потерь велика. Более значительными из этих потерь являются: — у асинхронных двигателей — потери на поверхности ротора от зубцовых гармонических МДС статора и при х. х., вызванные зубчатым строением статора; потери в обмотке статора от вихревых токов, наводимых собственным потоком рассеяния; у машин постоянного тока — потери на поверхности полюсов от пульсации потока в зазоре, вызванной зубчатым строением якоря; потери в обмотке якоря от поперечной составляющей поля в зазоре на х. х. и потери, связанные с процессом коммутации; у синхронных машин — потери на поверхности полюсов и в демпферной обмотке, вызванные высшими гармоническими и зубцовыми гармоническими МДС статора; потери в зубцах и спинке статора от третьей гармонической МДС ротора; потери в обмотке статора от вихревых токов, наводимых собственным потоком рассеяния.

Согласно ГОСТ 1828 при определении КПД добавочные потери при нагрузке у всех электрических машин, кроме синхронных мощностью свыше 100 кВ А, учитывают приближенно в процентах от отдаваемой мощности для генераторов и от подводимой мощности для двигателей, как указано ниже:

Машины постоянного ток	a:																
некомпенсированные				•		•			•		•	•	٠	•	•	•	. 1,0
компенсированные.			•	•				•	•	•	•	•	•	•	•	•	. 0,5
Асинхронные двига т ели																•	. 0,5
Спихоонные машины мош	H	oc:	ть	ю	ДΟ	. 1	.00	K	B٠	Α							. 0,5

Указанные значения добавочных потерь относятся к номинальной мощности электрических машин; при мощности, отличающейся от номинальной, эти значения добавочных потерь пересчитывают пропорционально квадрату тока рабочей цепи машины.

Для двигателей постоянного тока с широким регулированием частоты вращения за счет ослабления магнитного поля добавочные потери при номинальной частоте вращения определяют, как указано выше, а при других частотах вращения добавочные потери пересчитывают умножением на коэффициент, зависящий от отношения данной частоты вращения к ее номинальному значению:

При расчете синхронных машин мощностью свыше 100 кВ·А добавочные потери предварительно определяют таким же методом, как для машин мощностью до 100 кВ·А, а при испытании машин — в соответствии с ГОСТ 10169.

§ 4-2. Определение КПД и нагрузки, соответствующей максимальному КПД

Коэффициент полезного действия машины (о. е.)

$$\eta = P_2/P_1 = (P_1 - P_{\Sigma})/P_1 = 1 - P_{\Sigma}/P_1,$$
 (4-2)

где P_1 — подводимая мощность; P_2 — сумма потерь в машине (мощность и потери малых машин могут выражаться в B_T , а больших — в κB_T).

При изменении нагрузки машины меняется ее КПД. Определим условия, соответствующие максимальному КПД любой машины. Потери в электрической машине можно подразделить на постоянные и переменные. К постоянным потерям $P_{\text{пост}}$, практически не зависящим от нагрузки, относятся потери в стальных сердечниках, механические потери и потери в цепи возбуждения (синхронной машины и машины постоянного тока). Переменными потерями $P_{\text{пер1}}$, зависящими от тока нагрузки в первой степени, являются потери в контактах щеток. К переменным потерям $P_{\text{пер2}}$, зависящим от тока нагрузки во второй степени, относятся потери в обмотках (кроме обмотки возбуждения), а также добавочные потери.

На примере работы машины в режиме генератора связь КПД с составляющими потерь выражается следующим образом:

$$\eta = 1 - P_{\Sigma}/P_{1} = 1 - (P_{\text{mocr}} + P_{\text{nep}1} + P_{\text{nep}2})/(P_{2} + P_{\text{mocr}} + P_{\text{nep}1} + P_{\text{nep}2}) = 1 - (P_{\text{mocr}} + AI + BI^{2})/(UI + P_{\text{mocr}} + AI + BI^{2}),$$
(4-3)

где A и B — коэффициенты пропорциональности.

Взяв производную от (4-3) по току, определим условие, при котором КПД имеет максимальное значение:

$$P_{\text{noc}_{T}} = BI^2 = P_{\text{nep2}}. \tag{4-4}$$

Следовательно, максимальному значению КПД соответствует такая нагрузка, при которой переменные потери, пропорциональные I^2 , будут равны постоянным потерям машины. Это условие относится также и к работе машины в режиме двигателя.

Учитывая, что асинхронные двигатели в зависимости от мощности и вида привода работают в среднем при 0,5—0,6 номинальной мощности, а машины постоянного тока и синхронные машины— при 0,6—0,7 номинальной мощности, их целесообразно проектировать так, чтобы КПД достигал максимального или близкого к нему значения при указанных нагрузках.

Глава 5 тепловой и вентиляционный расчеты

§ 5-1. Общие положения

После выполнения электромагнитных расчетов машины необходимо провести тепловой расчет для определения ожидаемого установившегося превышения температуры обмоток и коллектора (у машины постоянного тока) при продолжительном режиме работы (S1).

Распределение температуры в обмотках электрических машин не равномерно, а измерение методом сопротивления или термометра не дает возможность определить температуру в наиболее горячей точке обмотки. Поэтому пределы температуры в обмотках, допускаемые по ГОСТ 183, ниже регламентированных на изоляционные материалы*:

Класс нагревостойкости изоляции	В	F	Н
изоляционных материалов	130 120	155 140	180 165
Предельно допускаемые превышения температуры обмоток машин, °С	80	100	125

Тепловой расчет обмоток производят, исходя из наиболее неблагоприятных условий, для чего потери в обмотках рассчитывают, исходя из сопротивлений обмоток, приведенных к максимально допускаемой температуре при выбранном классе нагревостой-кости изоляции (за исключением обмоток возбуждения машин постоянного и переменного тока). Для этого сопротивления обмоток, рассчитанные для температуры $20\,^{\circ}$ С, умножают на коэффициент $m'_{\mathbf{T}}$:

Класс нагревостой-
кости изоляции В F H
Значение коэффи-
циента
$$m'_{\Gamma}$$
... $1+0,004$ (120— $1+0,004$ (140— $1+0,004$ (165— -20)=1,48 -20)=1,58

Для однорядных обмоток возбуждения с неизолированными поверхностями допускаемые температуры и превышения температуры на 10°С выше.

Для коллекторов и контактных колец предельно допускаемые превышения температуры при измерении методом термометра составляют для класса нагревостойкости изоляции В—80 °C, для класса F—90 °C и для класса H—100 °C.

Допускаемые превышения температуры обмоток указаны при температуре охлаждающей среды 40°С и при измерении методом сопротивления.

§ 5-2. Теплоотдача и теплопередача

Возникающие в машине потери выделяются в виде теплоты и передаются охлаждающей среде (воздух, масло, вода, водород, гелий и т. п.) через поверхность отдельных частей непосредственно или через другие граничащие с ними части машин. В машинах общего назначения, проектирование которых рассматривается в данной книге, охлаждающей средой является воздух.

Передаваемый через поверхность тепловой поток (Вт)

$$P_{\pi} = \alpha_{\pi} \Delta t_{\pi} S_{\pi}, \qquad (5-1)$$

где $\alpha_{\rm II}$ — коэффициент теплоотдачи поверхности, ${\rm Br/(mm^2 \cdot rpag)}$; $\Delta t_{\rm II}$ — превышение температуры поверхности над температурой охлаждающего воздуха, °C; $S_{\rm II}$ — площадь поверхности охлаждения. ${\rm mm^2}$.

По аналогии с электрической цепью представим (5-1) в виде

$$\Delta t_{\pi} = P_{\pi} R_{\pi}, \tag{5-2}$$

где $R_{\pi} = 1/(\alpha_{\pi}S_{\pi})$.

Здесь падению напряжения соответствует превышение (перепад) температуры $\Delta t_{\rm m}$, току — потери (тепловой поток) $P_{\rm m}$, сопротивлению электрической цепи — тепловое сопротивление $R_{\rm m}$.

По пути к охлаждаемой поверхности тепловой поток встречает дополнительное тепловое сопротивление в изоляции и в металлах. При тепловом расчете учитывают только тепловое сопротивление изоляционных материалов, обладающих малым коэффициентом теплопроводности; тепловым сопротивлением металлов (медь, сталь, чугун) пренебрегают ввиду их высокой теплопроводности. Тепловой поток (Вт), протекающий через изоляцию,

$$P_{\mathbf{u}} = \lambda_{\mathbf{u}} \Delta t_{\mathbf{u}} S_{\mathbf{u}} / \delta_{\mathbf{u}}, \tag{5-3}$$

где λ_n — коэффициент теплопроводности изоляционного материала, $B\tau/(mM \cdot rpag)$; Δt_n — перепад температуры в изоляции, °C; S_n — площадь односторонней поверхности изоляции, мм²; δ_n — толщина изоляции, мм.

Уравнение (5-3) представим в следующем виде:

$$\Delta t_{\mathbf{n}} = P_{\mathbf{n}} R_{\mathbf{n}}, \tag{5-4}$$

где $R_{\tt M} = \delta_{\tt M} / (\lambda_{\tt M} S_{\tt M})$.

Потери в машине, передаваемые охлаждаемому воздуху внутри машины, подогревают проточный воздух в защищенной машине или воздух в замкнутом объеме в закрытой машине.

Тепловой поток (Вт), передаваемый воздуху внутри машины,

$$P_{\Sigma} = \alpha_{\rm B} \Delta t_{\rm B} S_{\rm B}, \tag{5-5}$$

где $\alpha_{\rm B}$ — коэффициент подогрева воздуха, Вт/(мм² град); $\Delta t_{\rm B}$ — среднее превышение температуры воздуха внутри машины, °C; $S_{\rm B}$ — условная поверхность охлаждения машины, мм².

Уравнение (5-5) представим в следующем виде:

$$\Delta t_{\rm B} = P_{\Sigma} R_{\rm B}. \tag{5-6}$$

У закрытых машин все потери (кроме потерь в наружном вентиляторе) передаются изнутри машины наружному охлаждающему воздуху. При этом тепловое сопротивление $R_{\rm B}$ должно включать в себя тепловое сопротивление поверхности машины наружному охлаждающему воздуху.

§ 5-3. Методы теплового расчета

Метод экспериментального моделирования. Применяется в тех случаях, когда проектируемая электрическая машина не имеет схожих в тепловом отношении аналогов. Для получения требуемых при расчете параметров необходимо проведение экспериментов на моделях или на макетах. Для определения искомых превышений температур отдельных частей электрических машин находят перепады температур, происходящие на пути движения тепловых потоков от источников теплоты к охлаждающей среде. Перепады температур происходят в изоляции, в активных частях, а также между охлаждающими поверхностями машины и охлаждаемой средой. Кроме того, необходимо учитывать подогрев охлаждающей среды от нагретой машины.

Температурный перепад в изоляции может быть определен по (5-3). Изоляцию обычно выполняют из нескольких слоев. Тепловое сопротивление многослойной изоляции равно сумме тепловых сопротивлений ее n слоев, включая воздушные промежутки. Для расчета теплового сопротивления изоляции, состоящей из n слоев, необходимо знать ее эквивалентный коэффициент теплопроводности $\lambda_{\text{окв}}$, который определяется экспериментально на соответствующих макетах обмоток.

Теплопередача с поверхности обычно происходит тремя путями: лучеиспусканием, теплопроводностью и конвективной теплопередачей. Первые два пути менее эффективны, чем конвективная теплопередача, поэтому ими можно пренебречь.

Температурный перепад на охлаждаемой поверхности может быть определен по (5-1). Коэффициент теплоотдачи поверхности λ_{π} определяют экспериментально на моделях. Чтобы экспериментальные данные можно было использовать для широкого класса охлаждаемых поверхностей, их обычно выражают с помощью безразмерных чисел (критериев). Одним из них является число Нуссельта Nu, которое связывает коэффициент теплоотдачи α_{π} нагретой поверхности с коэффициентом теплопроводности λ охлаждающей среды, движущейся относительно этой поверхности:

$$Nu = \alpha_n d_1 / \lambda, \qquad (5-7)$$

где d_1 — параметр, характеризующий геометрию исследуемой поверхности охлаждения.

Этот параметр для канала круглого сечения является диаметром сечения d_1 ; для каналов поперечного сечения произвольной формы

$$d_1 = 4S/\Pi, \tag{5-8}$$

где S и Π — соответственно площадь и периметр поперечного сечения канала:

для канала прямоугольного сечения со сторонами в и h

$$d_1 = 2bh/(b+h);$$
 (5-9)

для каналов узких прямоугольных $(h \gg b)$

$$d_1 \approx 2b; \tag{5-10}$$

для охлаждаемых открытых поверхностей d_1 принимается равным длине или высоте охлаждаемой поверхности.

Другим безразмерным критерием является число Рейнольдса Re, определяющее характер движения охлаждающей среды, обладающей кинематической вязкостью v и движущейся со скоростью v:

$$Re = vd_1/v. (5-11)$$

Свойства охлаждающей среды могут быть охарактеризованы числом Прандтля

$$Pr = v/a, (5-12)$$

где

$$a = \lambda/(C_{\rm p0}) \tag{5-13}$$

— температуропроводность, м²/с; C_p — удельная теплоемкость окружающей среды при постоянном давлении, Дж/(°С·кг); ρ — плотность окружающей среды, кг/м³.

Для наиболее часто применяемой в электромашиностроении охлаждающей среды — воздуха в табл. 5-1 приведены его физические параметры при $p=0.1~\mathrm{M}\Pi a$.

Таблица 5-1

	Параметры												
Температура, *С	λ, Bτ/(°C·м)	ρ, кг/м³	ν·10 ⁻⁸ , м ² /c	С _р , Дж/ (°С⋅кг)	a·10 ⁻⁸ , м²/с								
20 30 40 - 50 60 70	0,0252 0,0258 0,0266 0,0272 0,02795 0,0286	1,164 1,127 1,092 1,057 1,020 0,996	1568 1660 1752 1847 1943 2045	1015 1015 1020 1020 1020 1020	2123 2260 2394 2536 2678 2827								

Значения $Re < 1,5 \cdot 10^5$ соответствуют ламинарному течению частиц воздуха. Для этого случая критериальное уравнение теплообмена имеет вид

$$Nu = 0.594 Re^{0.5}$$
. (5-14)

Значения $Re > 5 \cdot 10^5$ соответствуют турбулентному течению частиц воздуха. В этом случае

$$Nu = 0.043Re^{0.76}$$
. (5-15)

Из (5-7), (5-11), (5-14) и (5-15) можно найти коэффициент теплоотдачи поверхности нагретой стенки, обдуваемой воздухом вдоль ее длины l: для ламинарного течения

$$\alpha_n = 0.594\lambda l^{-0.5} (v/v)^{0.5} \cdot 10^{-4}; \tag{5-16}$$

для турбулентного течения

$$\alpha_{\rm n} = 0.0432\lambda l^{-0.22} (v/v)^{0.78} \cdot 10^{-4}. \tag{5-17}$$

. Значения λ и ν выбирают из табл. 5-1 для средней температуры воздуха

 $t_{\rm cp} = (t_{\rm H} - t_{\rm o})/2,$ (5-18)

где t_{o} и t_{h} — соответственно температура холодного и нагретого

воздуха.

При принудительном движении охлаждающей среды в канале машины и ламинарном течении Re < 2300, а при турбулентном — Re > 10000.

Для турбулентного течения

Nu=0,32 Re^{0,8}Pr^{0,37}
$$(l/d_1)^{-0,05}$$
. (5-19)

Коэффициент теплоотдачи для стенки канала [Вт/(град·см²)]

$$a_n = 0.027\lambda a^{-0.78} d_1^{-0.22} v^{0.78} \cdot 10^{-4}$$
. (5-20)

Расчет коэффициентов теплоотдачи α_{π} для стенки канала не всегда дает хорошее совпадение с опытными данными, поэтому предпочтительнее определять α_{π} экспериментально. Определив экспериментально коэффициент теплоотдачи для охлаждаемой поверхности α_{π} , можно рассчитать по (5-1) температурный перепад на этой поверхности.

Искомая средняя установившаяся температура обмотки электрической машины

$$\Delta t = \Delta t_{\text{H}} + \Delta t_{\text{H}} + \Delta t_{\text{B}} + t_{\text{O}}, \qquad (5-21)$$

где $\Delta t_{\rm m}$, $\Delta t_{\rm m}$ — перепады температур в изоляции и на охлаждаемой поверхности соответственно; $\Delta t_{\rm m}$ — среднее превышение темпера-

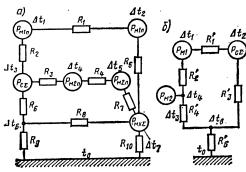


Рис. 5-1. Тепловая (а) и упрощенная тепловая (б) схемы замещения асинхронного короткозамкнутого двигателя закрытого обдуваемого исполнения (степень защиты IP44)

туры воздуха; *t*₀ — температура окружающей среды.

Метод расчета с помощью тепловых схем замещения. Тепловые процессы в электрических машинах могут быть представлены по аналогии с электрическими цепями тепловых схем замещения. Уравнения (5-2) и (5-4) показывают связи, характерные для каждой части тепловой схемы замещения: перепад темпе-

ратуры Δt равен произведению теплового потока P на тепловое сопротивление R. Использование тепловых схем замещения позволяет определять среднюю температуру частей электрической машины, принимамых за однородные тела.

На рис. 5-1, а представлена для примера тепловая схема замещения асинхронного двигателя с короткозамкнутым ротором закрытого обдуваемого исполнения (степень защиты IP44). Кружками на схеме показаны источники теплоты, а прямоугольниками — тепловые сопротивления между источниками теплогы или узлами теплопроводности.

Используя закон теплопроводности Фурье, из уравнений теплового баланса для каждого источника теплоты и каждого узла можно составить число уравнений, равное числу искомых превышений температуры $\Delta t_1 - \Delta t_7$:

$$\begin{array}{l} (\Delta t_{1} - \Delta t_{2})/R_{1} + (\Delta t_{1} - \Delta t_{3})/R_{2} = P_{\text{min}}; \\ (\Delta t_{2} - \Delta t_{1})/R_{1} + (\Delta t_{2} - \Delta t_{7})/R_{5} = P_{\text{min}}; \\ (\Delta t_{3} - \Delta t_{1})/R_{2} + (\Delta t_{3} - \Delta t_{4})/R_{3} + (\Delta t_{3} - \Delta t_{6})/R_{6} = P_{\text{c}\Sigma}; \\ (\Delta t_{4} - \Delta t_{3})/R_{4} + (\Delta t_{4} - \Delta t_{5})/R_{4} = P_{\text{men}}; \\ (\Delta t_{5} - \Delta t_{4})/R_{4} + (\Delta t_{5} - \Delta t_{7})/R_{7} = P_{\text{men}}; \\ \Delta t_{6}/R_{6} + (\Delta t_{6} - \Delta t_{3})/R_{6} + (\Delta t_{6} - \Delta t_{7})/R_{8} = 0; \\ \Delta t_{7}/R_{10}' + (\Delta t_{7} - \Delta t_{2})/R_{5} + (\Delta t_{7} - \Delta t_{5})/R_{7} + (\Delta t_{7} - \Delta t_{6})/R_{8} = P_{\text{mex}}. \end{array} \right\}$$

Здесь $P_{\text{міл}}$ и $P_{\text{міл}}$ — потери в обмотке статора соответственно в активной и лобовых частях обмотки; $P_{\text{се}}$ — потери в стали сердечника статора; $P_{\text{мгл}}$ и $P_{\text{мгл}}$ — потери в обмотке ротора соответственно в активной и лобовых частях обмотки; $P_{\text{мхг}}$ — потери механические; R_1 — R_{10} — тепловые сопротивления.

В связи со сложностью решения этой системы уравнений с семью неизвестными часто идут на упрощение схемы, неизбежно теряя при этом в точности расчета. Так, тепловую схему замещения, представленную на рис. 5-1,а, можно упростить (рис. 5-1,6),

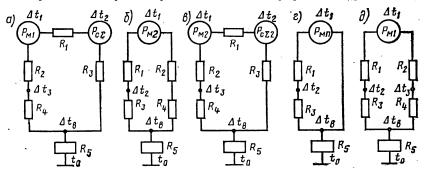


Рис. 5-2. Тепловые схемы замещения статора машины переменного тока (a), фазного ротора асинхронного двигателя (б), якоря машины постоянного тока (s), обмоток возбуждения синхронной машины и машины постоянного тока (г), компенсационной обмотки машины постоянного тока (д)

приняв ряд упрощающих допущений. Упрощения производятся за счет объединения источников теплоты, совмещения узлов теплопроводности и разрыва контуров.

Если имеется возможность пренебречь действием тепловых потоков одних узлов электрической машины на другие, то могут быть составлены тепловые схемы замещения и для отдельных узлов электрических машин. Ниже будут приведены схемы замещения для статора машины переменного тока, фазного ротора, якоря машины постоянного тока, для обмоток возбуждения машины постоянного тока и синхронной, а также для компенсационной обмотки машины постоянного тока.

В статоре машины переменного тока (рис. 5-2,а) потери, возникающие в активной части обмотки статора, передаются сердечнику, преодолевая тепловое сопротивление R_1 изоляции проводов, катушек и паза; при этом в изоляции создается перепад температуры $\Delta t_{\rm M}$. Эти потери, а также потери, возникающие в стали сердечника, передаются охлаждаемой поверхностью сердечника и вентиляционных каналов (при их наличии) воздуху внутри машины, преодолевая при передаче тепловое сопротивление R_3 ; при этом создается превышение температуры поверхности активной части статора над температурой воздуха внутри машины $\Delta t_{\rm m}$. Потери, возникающие в лобовых частях обмотки статора, передаются через изоляцию проводов и катушек, преодолевая тепловое сопротивление изоляции R_2 ; при этом в изоляции создается перепад температуры $\Delta t_{\text{н.л.}}$. Затем указанные потери передаются охлаждаемой поверхностью лобовых частей воздуху внутри машины, преодолевая при передаче тепловое сопротивление R_4 и создавая при этом превышение температуры поверхности лобовых частей над температурой воздуха внутри машины Δt_{π} .

Потери, возникающие внутри машины, передаются через станину и подшипниковые щиты охлаждающему воздуху, преодолевая при этом тепловое сопротивление R_5 и создавая превышение температуры воздуха внутри машины над температурой наружного охлаждающего воздуха Δt_B .

Тепловая схема замещения фазного ротора асинхронного двигателя (рис. 5-2,б) отличается от тепловой схемы замещения статора отсутствием в ней источника потерь в стали сердечника ротора, которыми пренебрегают из-за их незначительной величины при номинальной частоте вращения. Тепловая схема замещения якоря машины постоянного тока (рис. 5-2,в) аналогична тепловой схеме замещения статора машины переменного тока. Тепловая схема замещения обмоток возбуждения синхронных машин и машин постоянного тока приведена на рис. 5-2,г.

Основная часть потерь в обмотке возбуждения синхронной машины и в обмотках возбуждения главных и добавочных полюсов машины постоянного тока передается наружной поверхности катушек, преодолевая тепловое сопротивление \mathcal{R}_1 изоляции проводов и катушек; при этом в изоляции создается перепад температуры $\Delta t_{\mathbf{n}}$. Затем потери передаются охлаждаемой поверхностью катушек

воздуху внутри машины, преодолевая при передаче тепловое сопротивление R_3 ; при этом создается превышение температуры поверхности катушек над температурой воздуха внутри машины $\Delta t_{\rm fi}$. Далее потери, преодолевая тепловое сопротивление R_5 между воздухом внутри машины и наружным охлаждающим, создают превышение температуры $\Delta t_{\rm fi}$.

Тепловая схема замещения компенсационной обмотки приведена на рис. 5-2, д. Потери в этой обмотке передаются сердечникам полюсов, преодолевая тепловое сопротивление R_1 изоляции проводов, секции и паза; при этом в изоляции создается перепад температуры $\Delta t_{\rm M}$. Затем основная часть этих потерь передается охлаждаемой поверхностью сердечников воздуху внутри машины, преодолевая при передаче тепловое сопротивление \hat{R}_3 ; при этом создается превышение температуры поверхности сердечников полюсов над температурой воздуха внутри машины Δt_{π} . Потери, возникающие в лобовых частях секционной компенсационной обмотки, передаются через изоляцию проводов и секций, преодолевая тепловое сопротивление R_2 ; при этом в изоляции создается перепад температуры $\Delta t_{\text{н.л.}}$ Затем указанные потери передаются охлаждаемой поверхностью лобовых частей воздуху внутри машины, преодолевая тепловое сопротивление R_4 и создавая при этом превышение температуры поверхности лобовых частей над температурой воздуха внутри машины $\Delta t_{n,n}$. При стержневой компенсационной обмотке потери в соединительных дугах передаются охлаждаемой поверхностью дуг непосредственно воздуху внутри машины, преодолевая тепловое сопротивление R₄. Далее потери преодолевают тепловое сопротивление R_5 , создавая превышение температуры воздуха внутри машины над температурой охлаждающего воздуха $\Delta t_{\rm B}$.

При использовании метода расчета, основанного на тепловых схемах замещения, наибольшую трудность представляет определение тепловых сопротивлений, входящих в схемы замещения.

Метод эквивалентных греющих потерь. Этот метод основан на принципе суперпозиции (наложений превышений температуры, вызываемых каждым источником потерь) и применим для вентилируемых машин.

Для асинхронных машин основное уравнение этого метода имеет следующий вид

$$\Delta t_{\rm M1} = R_t (P_{\rm M1} + k_{\rm c} P_{\rm c} + k_{\rm M2} P_{\rm M2} + k_{\rm m} P_{\rm mob}), \qquad (5-23)$$

где $P_{\rm M1}$, $P_{\rm M2}$ — потери в обмотке статора и ротора; $P_{\rm доб}$ — добавочные потери в машине; $k_{\rm c}$, $k_{\rm M2}$, $k_{\rm J}$ — коэффициенты, характеризующие влияние на нагрев обмотки статора соответственно потеры в стали, обмотке ротора и добавочных.

Сумму, заключенную в скобки в (5-23), называют греющими потерями, а R_t — тепловым сопротивлением машины. Если проектируемая электрическая машина имеет близкие в тепловом отношении прототипы, то для последних экспериментально могут быть

определены тепловое сопротивление R_t и коэффициенты k_c , k_{m2} и k_{π} . Эти коэффициенты могут быть также выражены в функции частоты вращения и основных размеров сердечников и корпусов двигателей. Метод греющих потерь очень удобен, если необходимо определить превышение температуры при проектировании модификации существующей машины, которая должна быть рассчитана на другую частоту вращения или на другие нагрузки.

Упрощенные методы теплового расчета. Методы расчета, основанные на экспериментальном моделировании или на тепловых схемах замещения, как правило, не дают желаемую высокую точность, хотя требуют значительных экспериментальных и расчетных усилий. Это вызвано рядом причин. Процессы теплообмена в электрических машинах сопровождаются сложным характером течения охлаждающего воздуха, связанным с его турбулентностью и вихреобразованием. Получение точных решений соответствующих уравнений движения охлаждающего воздуха затруднительно, но даже при наличии таковых расчет сложен и трудоемок. Кроме того, результаты расчета могут не совпадать с действительными температурами отдельных частей электрических машин вследствие влияния неоднородности слоистых изоляционных материалов, трудно учитываемых неизбежных воздушных включений, а также неизбежных, но допустимых технологических отклонений (например, в величине воздушного зазора между сердечником статора и корпусом машины). Поэтому во многих случаях проектирования вполне обосновано применение упрощенных методов теплового расчета, основанных на использовании коэффициентов теплоотдачи и теплопередачи, полученных по результатам экспериментального исследования значительного количества подобных машин.

При составлении упрощенной методики теплового расчета принимают следующие допущения: 1) потери в обмотках и потери в стали сердечников статора, фазного ротора и якоря создают одинаковый греющий эффект; 2) потери в активной части сердечников отводятся их цилиндрической поверхностью, а потери в лобовых частях обмоток статора, фазного ротора и якоря отводятся цилиндрической поверхностью лобовых частей обмоток.

В настоящей книге для теплового расчета асинхронных двигателей, машин постоянного тока и синхронных рекомендованы и применены упрошенные методы теплового расчета. Порядок расчета по этой методике идентичен для всех видов рассматриваемых электрических машин: определяют площади поверхностей охлаждения и удельные тепловые потоки, приходящиеся на единицу этих площадей; затем, зная экспериментальные значения коэффициентов теплоотдачи и теплопроводности, определяют искомые превышения температуры.

§ 5-4. Предварительная оценка ожидаемого нагрева обмоток статора и якоря

Ожидаемое превышение температуры обмоток статора или якоря в значительной мере определяется уровнем удельной тепло-

вой нагрузки статора или якоря от электрических потерь в обмотке. Согласно (1-6) у машин переменного тока линейная нагрузка статора (А/см)

$$A_1 = 20m_1 w_1 I_1 / (\pi D_1). \tag{5-24}$$

Подставив в (5-24) с соответствующими преобразованиями значения I_1 из (9-39), w_1 из (9-178), учитывая, что потери в обмотке статора $P_{\rm M1} = m_1 I^2_1 m_{\rm T} r_1$ (здесь r_1 — сопротивление фазы обмотки статора при 20 °C), получим

$$A_1 J_1 = 114 \cdot 10^4 P_{\text{MI}} (m_{\text{T}} \pi D_1 l_{\text{cp1}}).$$
 (5-25)

Принимая поверхность охлаждения обмотки статора пропорциональной произведению $\pi D_1 \, l_{\rm cpl}$, легко заметить, что $A_1 J_1$ будет характеризовать удельную тепловую нагрузку статора от электрических потерь в его обмотке.

Согласно (1-20) у машин постоянного тока линейная нагрузка

якоря (А/см)

$$A_2 = 20 \, w_2 \, I_2 / (\pi \, D_{\text{H}2} \, 2a). \tag{5-26}$$

Подставив в (5-26) с соответствующими преобразованиями значения I_2 из (10-52), w_2 из (10-58), учитывая, что потери в обмотке якоря $P_{\rm M2} = I^2_2 m_{\rm T} r_2$ (здесь r_2 — сопротивление обмотки якоря при 20 °C), получим

$$A_2 J_2 = 114 \cdot 10^4 P_{\text{M2}} / (m_T \pi D_{\text{H2}} l_{\text{cp2}}). \tag{5-27}$$

Принимая поверхность охлаждения обмотки якоря пропорциональной произведению $\pi D_{\rm H2} \, l_{\rm cp2}$, легко заметить, что $A_2 \, I_2$ будет характеризовать удельную тепловую нагрузку якоря от электрических потерь в его обмотке.

Уровень значений $A_1\,J_1$ и $A_2\,J_2$ в спроектированных машинах, определяемый при расчете обмоток статора или якоря, дает возможность предварительно оценить ожидаемое превышение температуры обмоток до проведения теплового расчета. Допускаемые значения $A_1\,J_1$ и $A_2\,J_2$ зависят от условий охлаждения машин и класса нагревостойкости изоляции; средние допускаемые значения $A_1\,J_1$ приведены на рис. 9-8 и 11-12, а $A_2\,J_2$ на рис. 10-22.

§ 5-5. Системы вентиляции

Потери, возникающие в электрических машинах при их работе, переходят в теплоту, которую необходимо отводить для того, чтобы температура активных частей не превысила допустимых пределов, указанных в ГОСТ 183. Как правило, для усиления отвода теплоты в машинах применяют искусственную вентиляцию, осуществляемую соответствующими устройствами, и только лишь в закрытых двигателях постоянного тока мощностью до 10—15 кВт, выпускаемых в небольших количествах, достаточным оказывается естественное охлаждение.

Искусственную вентиляцию подразделяют на самовентиляцию, при которой охлаждение осуществляется вентилятором, размещенным на валу машины (или другими вентилирующими устройства-

ми вращающейся части машины), и на независимую вентиляцию с подачей охлаждающего воздуха в машину вентилятором с приводом от отдельного двигателя.

Система самовентиляции может быть радиальной и аксиальной. У машин со степенями защиты IP23 или IP22 и способом охлаждения IC01 при радиальной вентиляции охлаждающий воздух засасывается через торцовые окна обоих подшипниковых щитов, отбрасывается в радиальном направлении, омывая активные части машины, и выбрасывается через боковые окна станины (рис. 5-3,a). Засасывание воздуха в машину и его выбрасывание

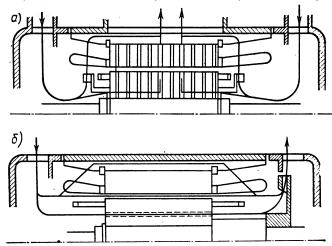


Рис. 5-3. Схемы двусторонней симметричной радиальной (а) и вытяжной аксиальной (б) вентиляции машин со степенью защиты IP22 и способом охлаждения IC01

осуществляются с помощью лопаток ротора, а также его радиальных вентиляционных каналов (у сердечников длиной более 300 мм). Такая радиальная вентиляция называется двусторонней, симметричной, она обладает преимуществами в части простоты и технологичности конструкции, более низкого уровня шума и вентиляционных потерь, а охлаждающий эффект этой системы при частоте вращения 750 об/мин и ниже — не уступает действию аксиальной вентиляции. Двусторонняя симметричная радиальная вентиляция широко распространена в асинхронных двигателях и больших синхронных машинах (с h>315 мм).

При аксиальной вентиляции охлаждающий воздух засасывается через окна одного подшипникового щита, движется параллельно оси вала машины и выбрасывается через окна другого щита, расположенного со стороны выступающего конца вала (рис. 5-3,6); под этим же щитом на валу расположен вентилятор, засасывающий и выбрасывающий воздух. Такая аксиальная вентиляция именуется вытяжной; она хотя и сложнее радиальной, но обеспечи-

вает высокий теплосъем при частотах вращения более 750 об/мин. Для синхронных машин $h \le 315$ мм и для машин постоянного тока вследствие ряда особенностей их конструкции предпочтительно применение вытяжной аксиальной вентиляции.

У машин со степенью защиты IP44 и способом охлаждения IC0141 (рис. 5-4,а) внешняя поверхность станины обдувается вентилятором, расположенным на конце вала машины, противоположном выступающему концу. Вентилятор закрыт кожухом, направляющим охлаждающий воздух вдоль ребер или гладкой поверхности станины. У машин переменного тока большой мощности для

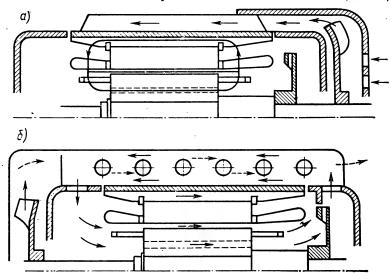


Рис. 5-4. Схемы вентиляции машин со степенью защиты IP44 и способом охлаждения IC0141 (а) и IC0161 (б)

повышения эффекта охлаждения используют в роторе аксиальные каналы, через которые проходит наружный охлаждающий воздух («продуваемый» ротор). Вместо обдува наружной поверхности машины могут применяться воздухо-воздушные охладители: сосредоточенные пристроенные (рис. 5-4,6— способ охлаждения IC0161) и рассредоточенные в виде труб, вваренных по внешней окружности станины (способ охлаждения IC0151).

В двигателях постоянного тока применяют также независимую вентиляцию. У машин большой мощности независимая вентиляция осуществляется от постороннего источника с подводом воздуха по трубам (способ охлаждения IC17 или IC37). В машинах меньшей мощности распространено охлаждение от независимого электровентилятора, расположенного на общей оси в одном блоке с регулируемым двигателем. Такое исполнение в новых разработках используют для двигателей со степенью защиты как IP22 (способ охлаждения IC06), так и IP44 (способ охлаждения IC0641).

Главное преимущество независимой вентиляции — возможность регулирования частоты вращения двигателя вниз от номинальной при постоянном значении вращающего момента и улучшение энергетических показателей при регулировании частоты вращения вверх от номинальной.

§ 5-6. Требования к вентиляторам. Вентиляционный расчет

Для машин с аксиальной системой вентиляции применяют в основном центробежные вентиляторы с радиально расположенными лопатками, при которых производительность вентилятора не зависит от направления вращения машины (см. рис. 3-6).

При вращении центробежного вентилятора воздух, находящийся между лопатками, отбрасывается центробежной силой к периферии вентилятора, а затем выходит наружу. При этом у входных отверстий вентилятора создается разрежение, а на наружном диаметре вентилятора повышенное давление.

Для снижения вентиляционного шума и улучшения эффекта охлаждения у машин со степенью защиты IP22 или IP23 и способом охлаждения IC01 целесообразно наружный диаметр вентилятора выбирать меньше внутреннего диаметра станины на 10—20%, чтобы в месте выхода воздуха из вентилятора образовывалась камера расширения.

У асинхронных двигателей с короткозамкнутым ротором со степенью защиты IP23 и с радиальной системой вентиляции роль вентиляторов выполняют лопатки, отливаемые заодно с короткозамыкающими кольцами ротора (см. рис. 3-3), у двигателей с фазным ротором лопатки впаяны в хомутики, соединяющие концы стержней обмотки ротора, у синхронных машин вентиляционные лопатки укрепляют на катушках возбуждения индуктора (см. рис. 3-9).

Вентиляционный расчет. Вентиляционный расчет производят с целью определения расхода воздуха $V_{\rm B}$, необходимого для охлаждения машины, и напора вентилятора H, обеспечивающего этот расход. Точный расчет вентиляционных систем электрических машин представляет сложную задачу, а различные отклонения размеров отдельных деталей и узлов (даже в пределах установленных допусков) влекут за собой несовпадение результатов испытания с расчетными данными. Поэтому далее излагаются применяемые на практике приближенные методы расчета вентиляции, базирующиеся на заводском опыте.

Необходимый расход воздуха у машин с аксиальной системой вентиляции, со степенью защиты IP22 или IP23 и способом охлаждения IC01 (м³/с)

$$V_{\rm B} = P'_{\Sigma}/(c_{\rm B} \Delta t'_{\rm B}), \qquad (5-28)$$

где P'_{Σ} — потери, отводимые воздухом, проходящим через машину, Вт; $c_{\rm B}$ — 1100 — теплоемкость воздуха, Дж/ (° С·м³); $\Delta t_{\rm B}$ — превышение температуры выходящего из машины воздуха над вхо-

дящим ($\Delta t'_{B}=2\Delta t_{B}$), °C; Δt_{B} — среднее превышение температуры воздуха внутри машины над температурой наружного охлаждающего воздуха, °C.

Характеристика воздухопровода машины, выражающая связь напора (давления) вентилятора H и расхода воздуха $V_{\rm B}$ в воздухопроводе, может быть приближенно выражена так:

$$H = Z V_{\rm B}^2 \tag{5-29}$$

где $V_{\rm B}$ — расход воздуха, м³/с; H — напор вентилятора, Π а; Z — постоянная величина, зависящая от геометрических форм и раз-

меров воздухопровода машины (по аналогии с электрической цепью Z называют эквивалентным аэродинамическим сопротивлением воздухопровода машины), $\Pi \cdot c^2/M^6$.

Точное определение Z затруднительно, так как цепь воздухопровода шины состоит из ряда участков, имеющих различные размеры и сложную конфигурацию. Величину Z в значительной мере определяют суммарные площади поперечного сечения отверстий (мм²) для входа S_{вх} и выхода $S_{\mathtt{вых}}$ воздуха из машин, которые целесообразно выбирать по следующим зависимостям:

$$S_{\text{BX}} \geqslant 3.3 D_{\text{H2}}^{1.65}; (5-30)$$

$$S_{\text{bux}} \geqslant 0.55 D_{\text{H}_2}^{1.9}$$
. (5-31)

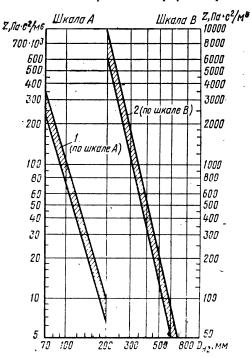


Рис. 5-5. Зоны средних значений $Z = f(D_{B2})$: I -якорь без аксиальных вентиляционных каналов (шкала A); 2 -якорь с аксиальными вентиляционными каналами (шкала B)

На рис. 5-5 приведены зоны средних значений Z для машин с аксиальной системой вентиляции, составленные с учетом указанных рекомендаций по выбору $S_{\rm Bx}$ и $S_{\rm Bbx}$ после исследования значительного количества машин.

Для центробежного вентилятора, у которого лопасти расположены радиально (здесь и далее рассматриваются только такие вентиляторы), характеристика вентилятора $H = f(V_B)$ приближенно выражается зависимостью

$$H = H_0 [1 - (V_B/V_{B \max})^2]. \tag{5-32}$$

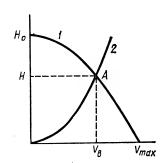


Рис. 5-6. Характеристики центробежного вентилятора (1) и воздухопровода машины (2)

Здесь H_0 —напор вентилятора при V_B —0, т. е. при закрытых входных отверстиях машины (х. х. вентилятора); $V_{\rm B\,max}$ — максимально возможное для вентилятора количество воздуха при H=0, т. е. при работе вентилятора непосредственно в окружающую среду (к. з. вентилятора). Значения H_0 и $V_{\rm B\,max}$ зависят от размеров вентилятора.

Напор вентилятора (Па)

$$H_0 = \eta_{\text{a.o}} \gamma (v^2_{\text{BeH2}} - v^2_{\text{BeH1}}),$$
 (5-33)

где $\eta_{a.o}$ =0,6—аэродинамический КПД вентилятора при х. х.; γ =1,23 кг/м³— плотность воздуха.

Линейная скорость вентилятора (м/с) по наружному диаметру

$$v_{\text{BeH2}} = \pi D_{\text{BeH2}} n / (6 \cdot 10^4);$$
 (5-34)

по внутреннему диаметру $D_{\text{вен1}}$

$$v_{\text{BeH1}} = \pi D_{\text{BeH1}} n / (6 \cdot 10^4)$$
 (5-35)

Максимальный расход воздуха (м³/c)

$$V_{\rm B \, max} \approx 0.42 \, v_{\rm BeH2} \, S_{\rm BeH2}.$$
 (5-36)

Площадь поперечного сечения входных отверстий вентилятора (${\rm M}^2$)

$$S_{\text{BeH}} = 0.92 \,\pi \, D_{\text{BeH2}} \, l_{\pi} \cdot 10^{-6}, \tag{5-37}$$

где l_{π} — длина лопатки, мм.

На рис. 5-6 представлены характеристики воздухопровода машины (2) и характеристика центробежного вентилятора (1). Точка пересечения этих характеристик A определяет действительный расход воздуха $V_{\rm B}$ и напор вентилятора H. Значения $V_{\rm B}$ и H можно также определить совместным решением уравнений (5-29) и (5-32). Тогда действительные расход воздуха (м³/с) и напор вентилятора (Π a) соответственно будут

$$V_{\rm B} = V_{\rm B \, max} \sqrt{H_{\rm o}/(H_{\rm o} + ZV_{\rm B \, max}^2)}; \ H = H_{\rm o} Z V_{\rm B \, max}^2/(H_{\rm o} + Z V_{\rm B \, max}^2). (5-38)$$

Необходимый расход воздуха $V_{\rm B}$ у машин со степенью защиты IP22 или IP23 и способом охлаждения IC01, при радиальной системе вентиляции также определяется по (5-28).

Приближенный расход (м³/с) воздуха может быть обеспечен радиальной вентиляцией, т. е.

$$V'_{\rm B} \approx k_1 (D_{\rm H2}/100)^2 \cdot 10^{-2},$$
 (5-39)

$$k_1 = 3.5 \sqrt[4]{(n_1/1000)^3} (n_{\rm K} l_{\rm K} + 100)/100$$
 (5-40)

— коэффициент, зависящий от частоты вращения n_{\star} .

Должно быть: $V'_{\rm B} \gg V_{\rm B}$.

Напор воздуха, развиваемый при радиальной системе,

$$H \approx 7.85 (n_1/1000)^2 (D_{H2}/100)^2$$
. (5-41)

Необходимый расход воздуха у машин со степенью защиты IP44 и способом охлаждения IC0141 (м³/с)

$$V_{\mathrm{B}} = k_2 P'_{\Sigma} / (c_{\mathrm{B}} \Delta_{t_{\mathrm{B}}}), \qquad (5-42)$$

где

$$k_2 = 2.2 \sqrt[4]{(n_1/1000)^2} \sqrt{D_{\text{kopn}}/100}$$
 (5-43)

 коэффициент, учитывающий изменение теплоотдачи по длине корпуса машины в зависимости от его диаметра и частоты вращения.

При соблюдении рекомендаций § 3-9 по выбору параметров наружного вентилятора могут быть обеспечены расход (M^3/c) и напор (Па) воздуха соответственно:

$$V'_{\rm B} \approx 0.6 (n_1/1000) (D_{\rm корп}/100)^3 \cdot 10^{-2};$$
 (5-44)

$$H \approx 12.3 (n_1/1000)^2 (D_{\text{корп}}/100)^2.$$
 (5-45)

Полученное таким образом значение $V_{\rm B} > V_{\rm B}$ (как правило).

Глава 6

РАСЧЕТ НАДЕЖНОСТИ ЭЛЕКТРИЧЕСКИХ МАШИН

§ 6-1. Общие положения

Среди ряда показателей качества электрической машины надежность — основной. Если надежность задана, то расчет должен ее подтвердить. Чтобы спроектировать электрическую машину с экономически оптимальными показателями надежности, необходимо расчет провести для ряда вариантов. Оптимальные значения показателей надежности должны быть получены в результате технико-экономических расчетов. Для расчета надежности электрических машин необходимо прежде всего ознакомиться с некоторыми основными понятиями, терминами и определениями из области надежности, соответствующими ГОСТ 27.002—89.

Надежность электрической машины — свойство машины выполнять заданные функции, сохраняя во времени значения установленных эксплуатационных показателей в заданных пределах, соответствующих заданным режимам и условиям использования,

технического обслуживания, ремонтов, хранения и транспортирования. Надежность является комплексным свойством, которое в зависимости от назначения машины и условий ее эксплуатации может включать в себя безотказность, долговечность, ремонтопригодность и сохраняемость в отдельности или определенное сочетание этих свойств как для машины, так и для ее узлов.

Безотказность — свойство машины непрерывно сохранять работоспособность в течение некоторого времени или некоторой наработки.

Долговечность — свойство машины сохранять работоспособность до наступления предельного состояния при установленной системе технического обслуживания и ремонтов.

Ремонтопригодность — свойство машины, заключающееся в приспособленности к предупреждению и обнаружению причин возникновения ее отказов, повреждений и устранению их последствий путем проведения ремонтов и технического обслуживания.

Сохраняемость — свойство машины непрерывно сохранять исправное и работоспособное состояние в течение и после хранения и (или) транспортирования.

Состояние электрической машины характеризуется следующими понятиями.

Исправное состояние (исправность) — состояние машины, соответствующее всем требованиям, установленным нормативно-технической документацией, даже таким второстепенным, как качество окраски.

Неисправное состояние (неисправность) — состояние машины, противоположное исправному.

Работоспособное состояние (работоспособность) — состояние машины, при котором значения всех параметров, характеризующих способность выполнять заданные функции, соответствуют требованиям, установленным нормативно-технической документацией.

Неработоспособное состояние (неработоспособность) — состояние машины, противоположное работоспособному.

Предельное состояние — такое состояние машины, при котором дальнейшая эксплуатация должна быть прекращена из-за неустранимого нарушения требований безопасности, или неустранимого ухода заданных параметров за установленные предеды, или неустранимого снижения эффективности эксплуатации ниже допустимой, или нецелесообразности проведения среднего или капитального ремонта. Признаки (критерии) предельного состояния устанавливаются нормативно-технической документацией на данную машину.

Рассмотрим два события: повреждение и отказ.

Повреждением называется событие, заключающееся в нарушении исправности машины или ее узлов вследствие влияния внешних воздействий, превышающих уровни, установленные нормативно-технической документацией на машину. Повреждение может быть существенным и являться причиной нарушения работоспо-

собности и несущественным, при котором работоспособность машины сохраняется.

Отказ — событие, заключающееся в нарушении работоспособности машины. Отказы могут быть внезапные и постепенные, независимые и зависимые, перемежающиеся, конструктивные, производственные и эксплуатационные.

Электрические машины могут быть восстанавливаемые и невосстанавливаемые, ремонтируемые и неремонтируемые.

Почти любая электрическая машина может быть отремонтирована. Однако это не означает, что к любой машине можно применять термин «восстанавливаемая». Причина в том, что восстановление электрической машины должно быть экономически оправдано. Если стоимость ремонта превышает стоимость изготовления новой машины на специализированном электромашиностроительном заводе, то такую машину считают «невосстанавливаемой» низковольтные асинхронные двигатели небольшой мощности считаются «невосстанавливаемыми». Подавляющее большинство отказов этих двигателей составляют отказы обмоток. Поэтому ремонт двигателей требует полной замены обмотки, но в условиях эксплуатации перемотка двигателей стоит дороже изготовления нового).

Наработкой называется продолжительность или объем работы машины. Обычно наработка электрической машины выражается в единицах времени, но может выражаться и в других единицах; например для генератора — в киловатт часах вырабатываемой электроэнергии.

Технический ресурс (ресурс) — наработка машины от начала эксплуатации или ее возобновления после среднего или капитального ремонта до наступления предельного состояния.

Срок службы— календарная продолжительность эксплуатации машины или ее узлов от начала или ее возобновления после среднего или капитального ремонта до наступления предельного состояния.

Срок сохраняемости — календарная продолжительность хранения и (или) транспортирования машины в заданных условиях, в течение или после которой сохраняются значения заданных показателей в установленных пределах.

Показатель надежности — количественная характеристика одного или нескольких свойств, составляющих надежность машины. Эти показатели могут быть единичными или комплексными. Единичный показатель надежности относится к одному из свойств, составляющих надежность машины, а комплексный — к нескольким свойствам.

Рассмотрим единичные показатели надежности. Безотказность характеризуется следующими показателями. Вероятность безот-казной работы — вероятность того, что в пределах заданной наработки отказ машины не возникает; средняя наработка до отказа — математическое ожидание наработки машины до первого отказа; интенсивность отказов — условная плотность вероятности возник-

новения отказа невосстанавливаемой машины, определяемая для рассматриваемого момента времени при условии, что до этого момента отказ не возник; параметр потока отказов — плотность вероятности возникновения отказа восстанавливаемой машины, определяемая для рассматриваемого момента времени; наработка на отказ — отношение наработки восстанавливаемой машины к математическому ожиданию числа ее отказов в течение этой наработки.

Перечисленные показатели безотказности могут быть определены по статистическим данным об отказах следующим образом.

Вероятность безотказной работы и отказ соответственно будут

$$p\{t\} = (N - n_{\text{otk}}(t))/N; Q\{t\} = 1 - p\{t\} = F(t).$$
 (6-1)

Здесь N — количество машин в начале испытаний; $n_{\text{отк}}(t)$ — количество машин, отказавших за время t; F(t) — интегральная функция времени работы до отказа.

Следовательно, дифференциальный закон (плотность) распре-

деления:

$$f(t) = Q'\{t\} = a(t),$$
 (6-2)

где

$$a(t) = n_{\text{otk}}(t) / (N \Delta t) \tag{6-3}$$

частота отказов.

Следовательно,

$$Q\{t\} = \int_{0}^{t} a(t) dt; \quad p\{t\} = 1 - \int_{0}^{t} a(t) dt.$$
 (6-4)

Интенсивность отказов

$$\lambda(t) = n_{\text{otk}}(t) / (N_{\text{cp}} \Delta t), \qquad (6-5)$$

где $N_{\rm cp}$ — среднее количество машин, исправно работающих в интервале времени Δt .

Нетрудно показать, что

$$p(t) = e^{\int_{0}^{t} \lambda(t) dt}; \quad \lambda(t) = a(t)/p\{t\}; \quad a(t) = \lambda(t) e^{\int_{0}^{t} \lambda(t) dt}$$

$$(6-6)$$

Средняя наработка до отказа

$$T = \sum_{i=1}^{N} t_i / N = \int_{-\infty}^{+\infty} t f(t) dt = \int_{0}^{\infty} e^{-\int_{0}^{t} \lambda(t) dt}$$
 (6-7)

где t_i — время безотказной работы i-й машины.

Средняя наработка до отказа равна площади под кривой вероятности безотказной работы.

Средняя наработка на отказ

$$t_{\rm cp} = \sum_{i=1}^{n} t_i / n_{\rm oth}. \tag{6-8}$$

Долговечность характеризуется следующим показателем. Гамма-процентный ресурс машины — наработка, в течение которой машина не достигнет предельного состояния с заданной вероятностью у процентов:

 $p\{t_{\gamma}\} = \gamma/100. \tag{6-9}$

Левая часть уравнения (6-9) определяется по (6-1).

Кроме того, используются показатели: средний и назначенный ресурс, гамма-процентный, назначенный и средний срок службы.

Ремонтопригодность характеризуется следующими показателями. Вероятность восстановления в заданное время — вероятность того, что время восстановления работоспособности машины не превысит заданного. При этом под временем восстановления понимается время, затрачиваемое на обнаружение, поиск причины отказа и устранения последствий отказа.

Среднее время восстановления — математическое ожидание времени восстановления работоспособности.

Сохраняемость характеризуется следующими двумя показателями: гамма-процентным и средним сроком сохраняемости.

Среди комплексных показателей надежности применительно к электрическим машинам представляют интерес следующие показатели. Коэффициент готовности — вероятность того, что машина окажется работоспособной в произвольный момент времени, кроме планируемых периодов, в течение которых использование машины по назначению не предусматривается. Коэффициент готовности

$$k_{\rm r} = t_{\rm p}/(t_{\rm p} + t_{\rm B}),$$
 (6-10)

где $t_{\rm P}$ — наработка на отказ; $t_{\rm B}$ — среднее время восстановления. Коэффициент технического использования — отношение математического ожидания времени пребывания машины в работоспособном состоянии за некоторый период эксплуатации к сумме математических ожиданий времени пребывания машины в работоспособном состоянии, времени простоев, обусловленных техническим обслуживанием, и времени ремонтов за тот же период эксплуатации. Коэффициент технического обслуживания

$$k_{\rm T} = t_{\rm c}/(t_{\rm c} + t_{\rm pem} + t_{\rm o6}),$$
 (6-11)

где $t_{\rm c}$ — суммарная наработка за рассматриваемый период времени; $t_{\rm pem}$ — время простоев на ремонт; $t_{\rm o6}$ — время простоев на техническое обслуживание.

Трудоемкость и *стоимость* технического обслуживания (ремонта) — также комплексные показатели надежности; они бывают средние и удельные.

§ 6-2. Структурные схемы надежности электрических машин

Для расчета надежности прежде всего следует разработать структурную схему надежности электрической машины, выявить



Рис. 6-1. Структурная схема надежности электромашинного преобразователя постоянного тока в однофазный

основные эксплуатационные факторы, влияющие на надежность, и оценить их количественно. В структурную схему должны войти основные узлы машины, подверженные отказам. Так, для асинхронных двигателей с короткозамкнутым ротором такими узлами являются обмотка статора и подшипниковый узел, а в случае фазного ротора, кроме того, обмотка ротора и узел кон-

тактных колец. Для машин постоянного тока—обмотки: якоря, возбуждения, добавочных полюсов, компенсационная; щеточно-коллекторный и подшипниковый узлы. Для синхронных машин—обмотки статора и возбуждения, узлы контактных колец и подшипниковый.

Структурная схема электромашинных преобразователей несколько сложнее; в нее входят обмотки на неподвижных и вращающихся частях преобразователя, коллекторно-щеточный и подшипниковый узлы, блок регулирования, узел контактных колец. На рис. 6-1 приведена, как одна из наиболее сложных, структурная схема надежности электромашинного преобразователя постоянного тока в однофазный.

Для каждого элемента в структурной схеме должна быть разработана методика расчета надежности, основанная на математических моделях надежности этих узлов. Обычно в электрической машине отказ любого элемента в структурной схеме надежности приводит к отказу электрической машины. Если отказы элементов и узлов независимы, то вероятность безотказной работы электрической машины

$$P_{\mathbf{s} \cdot \mathbf{m}} = \prod_{l=1}^{\mathbf{g}} p_l, \tag{6-12}$$

где p_i — вероятность безотказной работы i-го узла (всего узлов — g).

Если отказ одного из узлов зависит от вероятности отказа другого, то для определения вероятности безотказной работы электрической машины необходимо перемножить условные вероятности безотказной работы соответствующих узлов. Если вероятность безотказной работы отдельных узлов близка к единице, то эти узлы можно не учитывать в структурной схеме и при расчете надежности электрической машины.

§ 6-3. Математические модели надежности электрических машин

Следующим этапом разработки методик расчета надежности электрических машин является создание математической модели надежности для каждого узла, входящего в структурную схему. Отказы — случайные события, поэтому для построения математической модели надежности используется аппарат теории вероятностей и математической статистики.

При создании модели необходимо из большого количества параметров, характеризующих электрическую машину, выбрать основные, влияющие на надежность; второстепенные параметры должны быть отброшены. Определяют факторы и элементы, которые следует учитывать при построении. Составляют формализованную схему. Преобразование этой схемы в математическую модель выполняют математическими методами.

При составлении математической модели надежности электрической машины можно считать изделием всю электрическую машину. В этом случае модель получается довольно сложной. Можно пойти по другому пути и считать изделием каждый узел в структурной схеме надежности (межвитковую изоляцию, корпусную и межфазную изоляцию, подшипниковые узлы и т. п.). Тогда для каждого узла разрабатывается математическая модель и на ее основе методика расчета надежности узла. Рассчитав надежность основных узлов и зная по структурной схеме, как (параллельно или последовательно с точки зрения надежности) соединены эти узлы между собой, можно рассчитать надежность электрической машины.

Математические модели для разных видов электрических машин и их узлов приведены в [3]. В настоящей главе рассмотрим подробно только математические модели для наиболее распространенных электрических машин — асинхронных двигателей. Среди асинхронных двигателей менее надежны двигатели со всыпной обмоткой. В них отказы обмоток составляют 95—98% от общего количества отказов, поэтому целесообразно рассмотреть математическую модель для этого наименее надежного узла двигателей со всыпной обмоткой.

Для обмоток асинхронных двигателей разработаны две математические модели надежности. Обе они основаны на известной в теории надежности модели прочности. Однако в качестве параметра, характеризующего электрическую прочность изоляции, в первой модели принято пробивное напряжение, а во второй — дефектность. Под дефектностью понимается число дефектов на единице длины или площади изоляции, а дефектом считается сквозное повреждение изоляции, пробивное напряжение которого не выше напряжения перекрытия по поверхности изоляции промежутка, имеющего длину, равную толщине изоляции. Обмотку асинхронного двигателя можно представить как изделие, состоящее из ряда элементов. Такими элементами являются межвитковая, корпусная и межфазная изоляции. Среди этих элементов всыпной об-

7 - 5906

мотки отказы распределяются следующим образом (%): межвитковые замыкания — 93, корпусная изоляция — 2, межфазная изоляция — 5. Ознакомимся с математическими моделями для межвитковой изоляции.

Рассмотрим первую математическую модель (см. [3]). Элементами межвитковой изоляции можно считать два проводника, расположенных рядом в пазу или лобовой

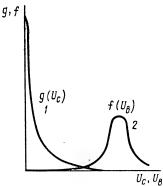


Рис. 6-2. Графическая интерпретация математической модели надежности межвитковой изоляции:

1 — плотность распределення напряжений, приложенных между витками; 2 — плотность распределения пробивных напряжений, характеризующих электрическую прочность межвитковой изоляции

лобовой части обмотки и разделенных межвитковой изоляцией. Для успешной рабомежвитковой изоляции обмотки необходима исправность всех входящих в нее элементов, так как пробой изоляции между парой соседних проводников приводит к отказу всей обмотки. Естественно считать, элементы отказывают независимо друг от друга. Элементы обмотки можно считать одинаковыми. Пробивное напряжение всех пар соседних проводподчиняется фиксированному вероятностей. распределению происходит тогда, когда напряжение, приложенное к соседним проводникам, превышает пробивное напряжение межвитковой изоляции в данном месте. Приложенное напряжение также обладает некоторым распределением вероятностей. Согласно модели прочности, вероятность того, что межвитковая изоляция не пробьется, равна

вероятности того, что пробивное напряжение межвитковой изоляции превосходит приложенное к ней напряжение. На рис. 6-2 графически представлена математическая модель надежности межвитковой изоляции.

Вероятность безотказной работы элемента межвитковой изоляции

$$P_{\mathfrak{g}} = \int_{0}^{\infty} \int_{U_{c}}^{\infty} f(U_{\mathfrak{g}}) g(U_{c}) dU_{\mathfrak{g}} dU_{c}. \tag{6-13}$$

где $f(U_{\mathbf{n}})$ и $g(U_{\mathbf{c}})$ — соответственно плотности распределения пробивного и приложенного напряжений.

Проведенные исследования (см. [3]) позволили получить математическую модель межвитковой изоляции в следующем виде:

$$P_{\text{M,B}} = \prod_{i} \left\{ 1 - \left[\sum_{l} \frac{0.975 s^{2} l^{0.7} \exp(-0.278 l^{1.3})}{\sigma^{2} U_{\text{c}i} V_{\overline{2\pi}}} \right] \times \int_{0}^{\infty} \exp \left[\frac{(V s / l - M_{U_{\text{c}i}})^{2}}{2\sigma^{2} U_{\text{c}i}} \left(1 - \exp \left(\frac{V^{\alpha_{2}}}{k_{\text{H}}^{\alpha_{2}} U_{2}} \right) dV \right]^{\alpha} \right\}, \quad (6-14)$$

где l — разность номеров между соседними проводниками (проводники пронумерованы в порядке их намотки на шаблон); s — количество проводников в пазу; i — порядковый номер секции; V — напряжение, приложенное к проводникам с разностью номеров l; M_{Uci} — математическое ожидание напряжения на i-й секции; σ_{Uci} — среднее квадратичное отклонение напряжения, приложенного к i-й секции; $k_{\rm m}$ — коэффициент импульса; α_2 , U_2 — параметры распределения Вейбулла (для пробивных напряжений); κ — количество включений электродвигателя за заданную наработку.

Методика расчета надежности межвитковой изоляции всыпной обмотки асинхронного двигателя (основанная на приведенной математической модели), а также методика расчета других элементов этой обмотки — корпусной и межфазной изоляции — приведены в [3].

Рассмотрим в торую математическую модель для межвитковой изоляции, а также модели для корпусной и межфазной изоляции, которые основаны также на модели прочности, но параметром, характеризующим электрическую прочность изоляции, является дефектность. В настоящей главе рассмотрим только основные положения и допущения, положенные в основу модели; формулы, входящие в математическую модель, приведены в § 9-15 при изложении методики расчета надежности всыпной обмотки статора асинхронного двигателя.

При построении математической модели приняты следующие положения и допущения. Отказ изоляции обмотки происходит в результате к. з. (виткового, корпусного, межфазного), которое возможно только при существовании дефектов композиции витковой, корпусной и межфазной изоляции. Дефект может иметь место при поставке материалов, возникнуть в процессе изготовления обмотки (порезы, проколы, сдиры, трещины) и образоваться в результате старения (трещины). Перекрытие промежутков между токоведущими частями в местах дефектов происходит в результате воздействия коммутационных перенапряжений, возникающих при пуске, отключении или реверсе электродвигателя. При расчете вероятности отказа витковой изоляции учитываются только плотно касающиеся участки соседних витков. Принято, что отказ корпусной и межфазной изоляции может произойти только при повреждении всех слоев в пределах элементарного участка.

Согласно математической модели вероятность отказа обмоток рассчитывают для последовательных интервалов времени наработки. Величина интервала выбирается такой, в пределах которой дефектность изоляции изменяется несущественно. Дефекты на слоях в пределах элементарного участка композиции изоляции принимаются совпадающими. Дефектность изоляции определяется на непропитанных обмоточных проводах, пазовой и межфазной изоляции, уложенных, а затем аккуратно извлеченных из паза. Влияние пропитки обмотки учитывается соответствующим коэффициентом. Исходная дефектность проводов определяется из предположения, что дефектна изоляция, имеющая сквозные повреждения.

Дефектность определяется исходя из того, что дефекты расположены на длине провода случайно и распределены по длине провода по закону Пуассона. Методика расчета надежности всыпных обмоток статора асинхронных двигателей выпущена в виде отраслевого стандарта. Эта методика в упрощенном виде и пример расчета по ней приведены в § 9-15.

Глава 7

ТЕХНИКО-ЭКОНОМИЧЕСКИЕ РАСЧЕТЫ

Технический уровень спроектированной электрической машины специализированного назначения может быть оценен степенью осуществления в проекте основных характеристик, необходимых для данной установки. Например, в качестве требования такой установки может являться минимальная масса или минимальный динамический момент инерции. Для некоторых установок требуется минимальная высота или длина машины. В других случаях превалирующими являются требования к КПД или коэффициенту мощности, к пусковому моменту, максимальному моменту и т. п. В таких случаях критерием технического уровня или эффективности машин является удовлетворение одному или нескольким из указанных требований. Если эти требования противоречивы, то необходимо находить приемлемое решение, удовлетворяющее в определенной мере каждому из них.

Однако большинство электрических машин проектируются и изготовляются для общего назначения. Такие машины могут быть использованы в различных установках. Машины общего назначения обычно изготовляются в виде серии машин со стройно нарастающими основными параметрами — мощностью и геометрическими размерами. Эти машины должны удовлетворять в части рабочих характеристик требованиям действующих стандартов или технических условий и вместе с тем быть экономически эффективными для народного хозяйства.

Например, при соблюдении указанных требований стандартов машины могут быть спроектированы с высоким использованием активных (проводниковых и магнитных) материалов, иметь уменьшенную массу и, следовательно, стоимость. Однако если при этом ухудшаются энергетические показатели, то повысится стоимость потерь энергии.

Одним из критериев технико-экономической эффективности является уровень компактности. Чем выше компактность машины, тем меньше необходимые для установки машины площадь и объем. Компактность электрических машин благоприятно влияет на экономические показатели большинства объектов, например сокращается длина или ширина станков и других механизмов, в которых применены электродвигатели.

Показатель компактности электрической машины (кВт/мм³)

$$K_{\mathbf{k}} = P_2/(4h^2L),$$
 (7-1),

где P_2 — номинальная мощность машины, кВт; h — высота оси вращения, мм; L — габаритная длина машины, мм.

Одним из направлений повышения компактности является уменьшение высоты оси вращения и применение максимально допустимого наружного диаметра машины при выбранном значении h, что дает возможность уменьшить L.

Важным критерием является уровень шума электрических машин. Высокий уровень шума в производственном помещении, где установлены машины, отрицательно влияет на производительность труда, отражается на качестве продукции, вызывает потери рабочего времени в результате частичной или временной нетрудоспособности производственного персонала.

Технический уровень спроектированной электрической машины оценивают путем сравнения технико-экономических показателей этой машины с показателями лучших изделий-аналогов отечественного и зарубежного производства. Учитывая, что при этом сравнивают разные показатели машин — массу, габариты, энергетические показатели и др., целесообразно общую оценку технического уровня производить по обобщенному показателю.

$$\theta = Q/C_{\text{Main}},$$
(7-2)

где Q — экономический эффект от применения спроектированной машины по сравнению с машиной-аналогом; $C_{\text{маш}}$ — стоимость машины.

В качестве базы принимают себестоимость спроектированной машины или цену по прейскуранту машины-аналога отечественного производства. Экономический эффект представляет собой сумму отдельных составляющих (руб.) эффект: обусловленная разностью КПД

$$Q_1 = 5850 P_2(\eta' - \eta'') / (\eta' \eta''), \tag{7-3}$$

обусловленная разностью коэффициентов мощности (только для асинхронных двигателей)

$$Q_2 = 1350 P_2(\lg \varphi''/\eta'' - \lg \varphi'/\eta'), \tag{7-4}$$

обусловленная разностью показателей компактности

$$Q_3 = (100 + 76 \lg P_2) (K'_{\kappa} - K''_{\kappa}), \tag{7-5}$$

обусловленная разностью уровней шума

$$Q_{\bullet} = 960 \cdot 10^{0.1} \, {}^{(L'-93,4)} \, [10^{-0.1} \, {}^{(L'-L'')} - 1], \tag{7-6}$$

обусловленная разностью массы машин, влияющей на уровень конструкции и технологического оборудования,

$$Q_5 = 0.3(m'' - m').$$
 (7-7)

Здесь P_2 — номинальная мощность, кВт; η' , η'' — КПД спроектированной машины и машины-аналога; $tg \phi'$, $tg \phi''$ — тангенс угла сдвига между напряжением и током спроектированного двигателя и двигателя-аналога; K'_{κ} , K''_{κ} — показатели компактности спроектированной машины и машины-аналога; L', L'' — уровни шума (зву-

кового давления) спроектированной машины и машины-аналога, $д \mathbf{b} \cdot \mathbf{A}$ (если разность уровней звукового давления более 5 $d \mathbf{b} \cdot \mathbf{A}$, то следует сократить разность до указанного значения. Следует отметить, что фактический уровень звукового давления спроектированной машины может быть установлен после испытания и исследования опытных образцов машины. До изготовления опытных образцов в производимых технико-экономических расчетах составляющая эффективности уровня звукового давления не учитывается); m', m''. — масса спроектированной машины и машины-аналога.

Таким образом, экономический эффект

$$Q = Q_1 + Q_2 + Q_3 + Q_4 + Q_5. (7-8)$$

Составляющая эффекта, обусловленная повышением надежности электрической машины Q_6 , если она может быть рассчитана, добавляется в (7-8).

Себестоимость машины (руб.)

$$C_{\text{Main}} = C_{\text{Mat}} + C_{\text{np}}, \tag{7-9}$$

где $C_{\text{мат}}$ — общая стоимость материалов, примененных в машине, руб.; $C_{\text{пр}}$ — стоимость производства машины, руб.

Стоимость материалов может быть определена, исходя из заготовительной массы материалов и цены материалов по формулам, приведенным в табл. 7-1.

Таблица 7-1

Наименование материала	Заготовительная масса, кг	Стоимость материала, руб.
Провода обмоток Коллекторная медь Алюминий короткозамкнутого ротора Сталь сердечников статора и ро- тора асинхронного двигателя Сталь сердечника якоря Сталь сердечников главных по- люсов Сталь сердечников добавочных полюсов Сталь массивной станины Сталь шихтованной станины Изоляция Конструкционные материалы	$m'_{M} = 1,03m_{M}$ $m'_{M,K} = 1,1m_{M,K}$ $m'_{A,12} = 1,05m_{A,12}$ $m'_{CS} = 27,8l_{5\phi_{1}}(D_{H1} + \Delta_{LIT})^{2} \cdot 10^{-6}$ $m'_{C2} = 27,8l_{3\phi_{2}}(D_{H2} + \Delta_{LIT})^{2} \cdot 10^{-5}$ $m'_{\pi} = 27,8 \cdot 2pl_{5\phi_{1}\pi}b_{H,\pi}h_{\pi} \cdot 10^{-5}$ $m'_{\pi} = 1,1m_{\pi}$ $m'_{C1} = 1,1m_{C1}$ $m'_{C1} = 1,25m_{C1}$ $m'_{K} = 1,1m_{K}$	$C_{M} = c_{M}m'_{M}$ $C_{M,K} = c_{M,K}m'_{M,K}$ $C_{a,12} = c_{a,12}m'_{a,12}$ $C_{c\Sigma} = c_{c}m'_{c\Sigma}$ $C_{m} = c_{m}m'_{m}$

Здесь m, m' — «чистая» и заготовительная массы расматриваемого рода материала; $l_{3\Phi 1}$, $l_{3\Phi 2}$, $l_{3\Phi .n}$ — эффективная длина сердечника соответственно статора, якоря, главного полюса, т. е. длина сердечника без учета изоляционного покрытия и неплотного прилегания листов, наличия радиальных вентиляционных каналов; $\Delta_{\rm шт}$ — припуск на штамповку; $b_{\rm н.n}$ — ширина полюсной дуги; $h_{\rm n}$ — высота главного полюса.

Значения «чистой» массы материалов определены в § 9-14, 10-17, 11-14. Заготовительная масса сердечников статора и ротора (остова и полюсов) синхронных машин вычисляется в соответствии с принятой конструкцией ротора и намеченным процессом штамповки листов статора (использованием внутренней вырубки).

Стоимость $c_{\rm M}$ проводов обмоток приведена в табл. 7-2.

Таблица 7-2

Марка и форма поперечного	Стоимо с ть с _м ,	Марка и форма поперечного	Стоимость с _м ,
сечения провода	у.е./кг	сечения прогода	у.е./кг
Прямоугольная ПЭТВП ПЭТГ-155 ПЭТКП ПСД ПСД ПСДК ПСДК ПСДКТ Неизолированные ши- вы и ленты марки МГМ	1,14+0,72/S 1,32+0,84/S 1,53+0,97/S 1,1+1,5/S 1,18+2,4/S 1,28+7,4/S 0,98+0,5/S	Круглая ПЭТВ ПЭТ-155 ПЭТК ПСД ПСДК ПСДК ПСДКТ Коллекторная медь мар- ки МГТ — трапецеи-	1,22 + 0,3/d $1,42 + 0,35/d$ $1,65 + 0,4/d$ $1 + 0,6/d$ $1 + 0,8/d$ $0,7 + 2,5/d$ $1,05 + 2/S$

Здесь d и S — диаметр (мм) и площадь поперечного сечения (мм²) провода без изоляции.

Площадь поперечного сечения коллекторной меди (мм²)

$$S = b_{\rm K} h_{\rm K} (1 - h_{\rm K}/D_{\rm K}),$$
 (7-10)

где $b_{\rm K} = t_{\rm K} - b_{\rm M} -$ ширина коллекторной пластины (большее основание трапеции); $h_{\rm K} \approx 12.4 \sqrt[4]{D_{\rm K}} - 10$ мм — высота коллекторной пластины; $D_{\rm K}$ — наружный диаметр коллектора, мм.

Для обмоток статора на напряжение 6 кВ, выполняемых из прямоугольных эмалированных проводов с дополнительной двух-слойной изоляцией из стекловолокна (например, марки ПЭТВСД), стоимость $C_{\rm M}$, получаемую из табл. 7-1, следует увеличивать в 1,6 раза. Для алюминия короткозамкнутого ротора $c_{\rm an} = 0.65$ у.е./кг. Стоимость листовой стали $c_{\rm c}$ приведена ниже:

Марка стали				2013	2312	2 312	2411	3411	ст 30
Толщина, мм				0,5	0,5	1,0	0,5	1,0	106
Значение $c_{c_{1}}$ v.e./кг				0.21	0.25	0.22	5 0,30	0,25	0,096

Средняя стоимость изоляции $c_{\rm u}$ составляет при классе нагревостойкости изоляции В 12 у.е./кг, классе F—16 у.е./кг и классе H—22 у.е./кг. Средняя стоимость конструкционных материалов $c_{\rm k}$ =0,38 у.е./кг.

Суммарная стоимость материалов (руб.) машин переменного тока

$$C_{\text{Mat}} = C_{\text{M}\Sigma} + C_{\text{a}\pi} + C_{\text{c}\Sigma} + C_{\text{H}} + C_{\text{R}}; \qquad (7-11)$$

машин постоянного тока

$$C_{\text{Mat}} = C_{\text{M}\Sigma} + C_{\text{M},\text{K}} + C_{\text{C}\Sigma} + C_{\text{M}} + C_{\text{K}}. \tag{7-12}$$

Здесь C_{MS} — суммарная стоимость обмоточных проводов; C_{CS} — суммарная стоимость листовой стали.

Стоимость производства, а следовательно, и себестоимость машины на электромашиностроительном предприятии определяется путем подробной калькуляции с учетом масштаба выпуска, уровня технологического процесса, уровня механизации и автоматизации производства. Однако при разработке проекта и сравнения различных вариантов достаточно определить приближенное значение стоимости производства

$$C_{\rm np} \approx k_{\rm np} \sqrt{h} D_{\rm HI}^2 (0.4 + l/D_{\rm HI}).$$
 (7-13)

Здесь $k_{\rm np}$ — коэффициент, определяемый совершенством оборудования, технологического процесса и организации производства (среднее значение $k_{\rm np}$ =3,2·10⁻⁴ для асинхронных двигателей; $k_{\rm np}$ =6,5·10⁻⁴— для машин постоянного тока и синхронных машин).

Приведенный выше метод следует также применять для сравнения показателей технического уровня отдельных вариантов спроектированной машины. При этом себестоимость машины определяют отдельно для каждого варианта, а составляющую эффекта Q_5 , обусловленную разностью массы машин, исключают из (7-8), так как при расчете себестоимости машин учитывается изменение массы материалов, а также влияние массы на технонологический процесс и на стоимость производства машин.

Глава 8

ПРИМЕНЕНИЕ ЭВМ ПРИ ПРОЕКТИРОВАНИИ ЭЛЕКТРИЧЕСКИХ МАШИН

§ 8-1. Общие сведения

За последние годы ЭВМ применяют практически во всех областях народного хозяйства. Поэтому в планы подготовки студентов вузов по большинству инженерных специальностей включена дисциплина «Программирование и применение ЭВМ». Применительно к электрическим машинам эта дисциплина изложена в [6]. Изучение вопросов применения ЭВМ предшествует дисциплине «Проектирование электрических машин». Поэтому в настоящей главе учебника не рассматриваются подробно следующие вопросы, приведенные в [6]: применение метода планирования эксперимента к оптимизации электрических машин; проектирование электрических машин методом геометрического программирования; математическое обеспечение систем автоматизированного проектирования.

В настоящее время единичные электрические машины практически не проектируются (кроме особо мощных турбо- и гидроге-

нераторов), проектируют лишь серии электрических машин. При этом расчеты выполняются с помощью ЭВМ, что технически и экономически вполне оправдано.

При проектировании серий электрических машин с использованием ЭВМ в зависимости от принятых критериев оптимальности и граничных условий для изменения выходных параметров удается проектировать электрические машины соответствующие предъявляемым требованиям. Особенно важен при этом оптимальный расчет зубцовой зоны электрической машины.

Студенту при выполнении курсовых и дипломных проектов целесообразно расчет единичной электрической машины выполнять «вручную». Это целесообразно также потому, что при «ручном» счете студент лучше усваивает особенности проектирования на всех этапах и становится подготовленным к работе с ЭВМ. Однако для выполнения различных расчетных исследований, а также для оптимального и автоматизированного проектирования электрических машин необходимо использование ЭВМ.

Применение ЭВМ для выполнения большого объема поисковых и поверочных расчетов позволяет значительно повысить производительность труда расчетчиков, сократить сроки выполнения расчетных работ и снизить их себестоимость. Главный эффект от применения ЭВМ заключается в том, что нахождение для проектируемых машин оптимальных соотношений электромагнитных нагрузок и геометрических размеров, обеспечивающих наименьшие суммарные затраты на материалы, изготовление и эксплуатацию, обеспечивает при внедрении спроектированных серий машин большую экономию средств в народном хозяйстве.

§ 8-2. Оптимальное проектирование электрических машин

На первом этапе применения ЭВМ для проектирования серий электрических машин выбор оптимального варианта расчета осуществляется путем последовательных приближений с чередованием расчетов на ЭВМ с «ручным» счетом. Однако такой путь был длителен, так как много времени уходило на многократный ввод в ЭВМ исходных данных и на печать результатов расчета каждого из промежуточных вариантов. чительно эффективнее автоматический режим работы машины. При этом машина переходит от одного рассчитанного варианта к другому, сравнивая полученные результаты по определенным заранее заданным критериям с выбором наиболее целесообразного варианта. При этом машина сама определяет направление дальнейшего движения в поиске оптимального варианта и совершает последующий шаг, используя информацию, полученную на предыдущих шагах. Такой метод поиска оптимального варианта известен как случайный поиск с самообучением. В памяти ЭВМ сохраняются результаты нескольких предыдущих расчетов и по ним прогнозируется наивыгоднейшее направление очередного перемещения.

Технические требования при проектировании обычно задаются в виде неравенств. Математическим аппаратом, специально созданным для решения задач оптимизации нелинейных моделей с ограничениями в виде неравенств, является нелинейное программирование. Нелинейная функция n переменных $F(\dot{x}_n)$, которую требуется оптимизировать, т. е. максимизировать или минимизировать, называется функцией цели

$$F(x_n) = \min; f_j(x_n) \le 0; \quad j = 1, ..., m; x_i \ge 0; \quad i = 1, ..., n.$$
(8-1)

Для машин общего назначения $F(\dot{x}_n)$ — это приведенная \dot{x}_n -n-мерный вектор независимых переменных, от которого зависит значение $F(\dot{x}_n)$. Составляющими вектора \dot{x}_n могут быть геометрические размеры машины, качество исходных материалов, рассеивание размеров и других физических величин, качество изготовления, электромагнитные нагрузки и т. п. Геометрическим образом целевой функции является поверхность $o\tau \kappa \Lambda u \kappa a$. Линейные или нелинейные функции $f_i(\dot{x}_n)$, определенные в том же пространстве независимых переменных, значения которых не должны быть больше (или меньше) определенных наперед заданных значений, называются ограничениями или лимитерами. Ограничениями при проектировании электрических машин являлотся превышения температуры обмоток или других частей машины, энергетические показатели, ограничения на некоторые размеры активной части, накладываемые конструкцией и технологией. Кроме того, для асинхронных и синхронных машин — максимальный момент, начальные пусковые ток и момент (кроме асинхронных двигателей с фазным ротором); для машин постоянного тока — коммутационные параметры. Задача программирования состоит в минимизации функции $F(\dot{x}_n)$ при заданных условиях.

Выбор критерия оптимизации — весьма ответственный этап проектирования. Если электрическая машина имеет узкоспециализированное назначение, то целевая функция может быть сформулирована заказчиком. Например, максимальная мощность, максимальный момент, минимальная масса, минимальный расход меди, минимальная длина, максимальный КПД, максимальный жоэффициент мощности.

Для электрических машин, не имеющих определенного заказчика (общего назначения), критерий оптимизации должен отражать народнохозяйственную эффективность. Таким критерием может быть критерий минимальной обобщенной стоимости

$$C(\dot{x},\dot{y}) = C_n(\dot{x},\dot{y}) + C_{\mathfrak{I}}(\dot{x},\dot{y}), \tag{8-2}$$

тде C_n — приведенные затраты на изготовление машины; C_0 — эксплуатационные затраты; \dot{x} — вектор переменных, варьируемых 406

при оптимизации отдельной машины (диаметр расточки статора, и длина сердечника, количество витков, высота и ширина пазов статора и ротора и т. п.); \dot{y} — постоянные проектирования, общие для ряда машин серии (магнитная проницаемость и удельные потери электротехнической стали, теплопроводность материалов, допустимые температуры, коэффициент заполнения паза, коэффициент загрузки, длительность использования).

Кроме критерия минимальной обобщенной стоимости могут быть предусмотрены и другие критерии или линейные комбинации из двух критериев. Так, при расчете асинхронных двигателей серии 4А в качестве второго критерия была принята минимальная длина сердечника статора как показатель наибольшей технологичности конструкции.

При расчете на ЭВМ используются методики расчета, изложенные в гл. 9—11 настоящей книги. Однако все применяемые зависимости должны быть заданы в аналитической или цифровой табличной форме. Целесообразно также выражать параметры в относительных единицах. Исходные данные можно подразделить на постоянные, переменные и лимитеры. Варианты расчета, не удовлетворяющие хотя бы одному из лимитеров, исключаются как неприемлемые.

При расчете электрических машин массового выпуска определенное влияние на выбор оптимального варианта оказывает необходимость унификации размеров штампов листов сердечников статора и ротора машин с одинаковой высотой оси вращения, но разных длин или унификации длин сердечников машин на разные частоты вращения при данных высоте оси вращения и длине корпуса. В этих случаях оптимизация проводится для наиболее массового типоразмера электрической машины.

Параметры, имеющие одинаковые значения, например для большой группы рассчитываемых асинхронных двигателей: количество фаз, частота тока, наприжение, коэффициенты заполнения сталью, удельные потери в стали, удельное сопротивление материала обмотки, входят в расчетные формулы в числовом виде.

При проектировании асинхронных двигателей в течение расчета — поиска варьируются только следующие параметры: наружный диаметр сердечника статора $D_{\rm HI}$, внутренний диаметр сердечника статора $D_{\rm II}$, длина сердечника $l_{\rm I}$, размеры пазов статора и ротора, количество витков и прочие зависящие от них параметры — индукция в воздушном зазоре $B_{\rm O}$, диаметр вентилятора, сечение короткозамыкающих колец, длина лобовой части обмотки статора и т. п. Следует заметить, что наружный диаметр сердечника статора определяют только для базового типоразмера двигателя, а для других типоразмеров двигателей принятой высоты оси вращения он остается постоянным. При расчете накладывается и ряд конструкционно-технологических ограничений. Например, ширина зубцов статора и ротора в наиболее узком месте не должна быть меньше $(1+0,01\,D_{\rm HI})$, мм; высота спинки статора не должна быть меньше $0,055\,D_{\rm HI}$, мм.

При указанном критерии оптимальности минимальная обобщенная стоимость, энергетические показатели электрической машины автоматически получаются оптимальными.

§ 8-3. Расчетные исследования с помощью ЭВМ

В процессе проектирования электрических машин возникает необходимость проведения ряда расчетных исследований с помощью ЭВМ. Так, например, весьма полезно знать влияние коэффициентов целевой функции на геометрию оптимальной машины. Коэффициентами целевой функции будем называть множители, с помощью которых при известных массоэнергетических показателях электрической машины определяют стоимости ее изготовления и эксплуатации. К коэффициентам целевой функции относятся цены на материалы и электроэнергию, нормативный срок окупаемости, показатели интенсивности использования.

Было исследовано влияние нормативного срока окупаемости, расчетного коэффициента загрузки и расчетного числа часов нагружения в году на технико-экономические показатели асинхронных двигателей. Было установлено, что при изменении срока окупаемости в интервале четыре — восемь лет он не оказывает существенного влияния на расход материалов и электроэнергии.

Коэффициент загрузки и расчетное количество часов нагружения в году входят только в слагаемое целевой функции, характеризующее эксплуатационные затраты. При изменении стоимости потерь энергии $C_{\mathfrak{I}}$ по любой причине алгоритм оптимального проектирования будет стремиться так изменить геометрию, а следовательно, и стоимость двигателя $C_{\mathfrak{I}}$, чтобы изменение обобщенных затрат было оптимальным. Так, при увеличении количества часов нагрузки в году увеличится $C_{\mathfrak{I}}$, поэтому начнется движение оптимальной точки в сторону уменьшения $C_{\mathfrak{I}}$, т. е. начнет увеличиваться КПД за счет увеличения расхода материалов. Такое же влияние на целевую функцию оказывает коэффициент загрузки, поэтому для оптимального проектирования важно точно знать количество часов работы в году и коэффициент загрузки двигателя. Оказалось, что среднее для промышленности число часов работы $h_{\mathsf{ср}}$ хорошо коррелировано с начальной мощностью:

$$h_{\rm ep} = 545 + 376 \sqrt[4]{P_{\rm z}}$$
 (8-3)

Интересно также исследование зависимости технико-экономических показателей асинхронных двигателей от коэффициентов влияния ряда исходных данных для проектирования. Ими являются магнитная проницаемость и удельные потери электротехнической стали, коэффициент заполнения паза, допустимая температура обмотки статора. Коэффициентом влияния входного параметра на функцию называется приращение функции в процентах, вызванное изменением параметра на один процент. В результате проведенного исследования получена система уравнений, которая при любом изменении исходных данных позволяет наметить комплекс мероприятий для максимального отрицательного приращения обобщенной стоимости двигателя. В частности, могут быть рассчитаны лимитные цены на новые материалы, т. е. такие цены, которые в сочетании с новыми свойствами материалов дают нулевое приращение целевой функции — обобщенной стоимости двигателя.

Высоты оси вращения электрических машин нормализованы (см. гл. 9). Поэтому может оказаться необходимым скорректировать выбранные по расчету оптимальные значения наружного диаметра сердечника $D_{\rm HI}$. Представляет интерес расчетное исследование на ЭВМ влияния отклонений от оптимальных значений наружных диаметров сердечника статора (на $\pm 20\%$) на обобщенную стоимость C. В результате оказалось, что имеется следующая зависимость:

$$\Delta C = 2(\Delta D_{\rm HI})^2. \tag{8-4}$$

Проведено расчетное исследование (с помощью ЭВМ) влияния класса нагревостойкости примененной изоляции на энергетические характеристики и суммарные затраты. Это исследование проводилось на асинхронных двигателях с $h=180\div225$ мм и степенью защиты 1Р23. Были выполнены поисковые расчеты оптимальных двигателей с изоляцией классов нагревостойкости Е и F. Было учтено, что провода класса F дороже проводов класса Е примерно на 16%. Расчеты показали, что переход с изоляции класса нагревостойкости Е на изоляцию класса F позволяет в среднем уменьшить расход меди на 15%, электротехнической стали — на 18%, сто-имость двигателей снижается на 12%, суммарные затраты на 2,8%. При этом КПД при коэффициенте загрузки 0,6 уменьшается на 0,6%, а коэффициент мощности практически не меняется.

Приведенные примеры показывают высокую эффективность применения ЭВМ для проведения расчетных исследований в процессе проектирования электрических машин

§ 8-4. Система автоматизированного проектирования электрических машин

Системой автоматизированного проектирования электрических машин (САПРЭМ) называется комплекс технических, информационных и математических средств, предназначенных для автоматизации процессов расчета и конструирования электрических машин с участием человека. Эта система особенно эффективна при проектировании серий электрических машин, так как требуется выполнение большого объема не только расчетных, но и конструкторско-технологических работ. Поэтому кроме оптимального расчетного проектирования электрических машин с

помощью ЭВМ возникла необходимость применения их также для автоматизации разработки конструкции и технологии. Автоматизация проектно-конструкторских работ осуществляется таким образом, чтобы при сохранении творческой деятельности конструктора были автоматизированы работы, связанные с повторением ранее решенных задач с вычерчиванием деталей узлов и отдельных элементов. При автоматизации проектирования получают также информацию для станков с числовым программным управлением и для изготовления технологической оснастки (штампы, пресс-формы, модели и т. п.).

Система автоматизированного проектирования предусматривает соединение в одну систему всех стоящих при проектировании задач. При этом выходная информация одного этапа машинного проектирования является исходной для последующего с исключением ручных процедур преобразования информации. САПРЭМ разбить на следующие отдельные относительно автономные подсистемы: расчетное и конструкторское проектирование, чертежной документации в серийном производстве. Можно проследить следующие основные этапы системы проектирования. На основе математической модели электрической машины (а ею является методика расчета) осуществляются оптимизационные расчеты активной части машины. Далее поверочные расчеты, которые охватывают все технические характеристики электрической машины и предусматривают унификацию и доводку важнейших элементов и узлов машины. Поверочные расчеты проводятся в диалоговом режиме работы расчетчика с ЭВМ. Проектировщик задает исходные данные с помощью дисплея и на его экране получает информацию о результатах расчета. Параметры и характеристики, полученные в результате поверочных расчетов, используются для разработки конструкции. При этом используется пакет прикладных программ машинной графики. Автоматизация проектирования конструкции предусматривает воспроизведение отдельных элементов конструкции, которые на основе многолетнего опыта имеют отработанные формы и не претерпевают существенных изменений. Проектирование конструкции с применением ЭВМ содержит в основном те же этапы, которые имеются при «ручном» конструировании, а именно: разработку общего вида, сборочных единиц и деталей, окончательное оформление чертежей, спецификации и другой конструкторской документации. Для разработки общего вида электрической машины необходимо предварительно выбрать основные принципиальные конструктивные решения, а для проектирования элементов конструкции, создать математические модели этих элементов. С этой целью должны быть определены функциональные зависимости размеров элементов от главных размеров, высоты осей вращения электрической машины. Разработка конструкции включает в себя прочностные, виброакустические и другие расчеты. Изменение конструкции в процессе проектирования требует итерационного повторения поверочных расчетов.

Переходным этапом от разработки конструкции к технологии изготовления электродвигателей является выпуск технической документации на машинных носителях для автоматического изготовления оснастки и отделочных деталей на станках с числовым программным управлением, а также ведение чертежного хозяйства в производстве.

Одна из важных проблем успешного освоения САПРЭМ — создание банка данных электромеханических задач. Хранение, поиск и обработка данных приобретают в современных системах автоматизированного проектирования электрических машин первостепенное значение.

Глава 9 РАСЧЕТ АСИНХРОННЫХ ДВИГАТЕЛЕЙ

§ 9-1. Единые серии асинхронных двигателей

Общие сведения. Асинхронные двигатели — наиболее распространенный вид электрических машин, потребляющих в настоящее время около 40% всей вырабатываемой электроэнергии. Их установленная мощность постоянно возрастает.

Асинхронные двигатели широко применяются в приводах металлообрабатывающих, деревообрабатывающих и других станков, кузнечно-прессовых, ткацких, швейных, грузоподъемных, землеройных машин, вентиляторов, насосов, компрессоров, центрифуг, в лифтах, в ручном электроинструменте, в бытовых приборах и т. д. Практически нет отрасли техники и быта, где не использовались бы асинхронные двигатели.

Потребности народного хозяйства удовлетворяются главным образом двигателями основного исполнения единых серий общего назначения, т. е. применяемых для привода механизмов, не предъявляющих особых требований к пусковым характеристикам, скольжению, энергетическим показателям, шуму и т. п. Вместе с тем в единых сериях предусматривают также электрические и конструктивные модификации двигателей, модификации для разных условий окружающей среды, предназначенные для удовлетворения дополнительных специфических требований отдельных видов приводов и условий их эксплуатации. Модификации создаются на базе основного исполнения серий с максимально возможным использованием узлов и деталей этого исполнения.

В некоторых приводах возникают требования, которые не могут быть удовлетворены двигателями единых серий. Для таких приводов созданы специализированные двигатели, например электробуровые, краново-металлургические и др.

Разработанное и внедренное в производство основное исполнение единой серии подразделяется на два основных ряда: серию с h=50-355 мм (мощностью от 0,12 до 400 кВт при 2p=4) и серию с h=400-450 мм (мощностью от 400 до 1000 кВт при 2p=4).

Серия 4А. Основное исполнение серии. Двигатели выполняются с короткозамкнутым (при $h=50\div355$ мм) и с фазным роторами (при $h=200\div355$ мм). По степени защиты от внешних воздействий и по способу охлаждения различают: закрытое исполнение (IP44) с наружным обдувом от вентилятора, расположенного на валу двигателя (IC0141) при h=50-355 мм; защищенное исполнение (IP23) с самовентиляцией (IC01) при $h=160\div355$ мм.

Двигатели мощностью от 0,12 до 0,37 кВт изготовляют на номинальные напряжения 220 и 380 В, со схемой соединения обмоток статора \triangle или \curlywedge ; эти двигатели имеют три выводных провода. Двигатели мощностью от 0,55 до 11 кВт, кроме того, выполняют на напряжение 660 В (при тех же схемах соединения и количестве выводных проводов). Двигатели мощностью от 15 до 110 кВт изготовляют на номинальные напряжения 220/380 и 380/660 В, а от 132 до 400 кВт — только на 380/660 В; эти двигатели имеют схему соединения \triangle/\curlywedge и шесть выводных проводов. Двигатели с h=50 \div 132 мм выполняют с изоляцией класса нагревостойкости В; остальные — с изоляцией класса F. Общие технические данные на указанные двигатели регламентированы ГОСТ 19523.

Модификации серии 4A при $h=50\div355$ мм. На базе основного исполнения серии изготовляются следующие электрические модификации: двигатели с повышенным пусковым моментом ($h=160\div250$ мм), предназначенные для привода механизмов, имеющих большие статические и инерционные нагрузки в момент пуска (компрессоры, конвейеры, насосы, поворотные круги и т. д.);

двигатели с повышенным скольжением ($h=71\div250$ мм)— дль работы в повторно-кратковременных режимах с частыми пусками или с пульсирующей нагрузкой (штамповочные прессы, молоты, поршневые компрессоры и т. д.);

многоскоростные двигатели ($h = 56 \div 355$ мм) на две, три к четыре частоты вращения — для привода механизмов со ступенчатым регулированием частоты вращения. (металлообрабатывающие станки, механические колосниковые решетки, некоторые виды лебедок и т д.);

двигатели на частоту 60 Γ ц (h=50÷355 мм)— для работы от сети с указанной частотой.

Серия охватывает следующие конструктивные модификации: малошумные двигатели (h=56 \div 160 мм)— для работы в приводах с повышенными требованиями к уровню шума; встраиваемые двигатели (h=50 \div 250 мм)— для встраивания в станки и механизмы; двигатели поставляются в виде обмотанного сердечника статора и ротора;

двигатели со встроенной температурной защитой ($h=50\div355\,\text{мм}$) — для привода механизмов, работающих со значительными перегрузками, частыми пусками; и т. д.

Серия охватывает следующие модификации по условиям окружающей среды: двигатели тропического исполнения ($h=50\div355$ мм)— для работы в условиях влажного или сухого тропического климата при температуре окружающего воздуха от —10 до +45°C, относительной влажности до 100% (при температуре +35°C), при воздействии солнечной радиации, песка, пыли и плесневых грибков;

двигатели влагоморозостойкого исполнения ($h=50\div355\,\mathrm{мм}$)— для работы при температуре окружающей среды до $-40\,^{\circ}\mathrm{C}$ и

относительной влажности 100 % (при температуре +25°C);

двигатели химостойкого исполнения ($h=50\div355$ мм)— для работы при температуре окружающей среды в пределах $\pm40\,^{\circ}$ С, относительной влажности $80\,\%$ (при температуре $+25\,^{\circ}$ С), наличии химически активной невзрывоопасной среды.

Серия охватывает следующие исполнения по степени защиты от внешних воздействий и по способу охлаждения: защищенное исполнение (IP23) с самовентиляцией (ICO1) при h=400 и 450 мм;

закрытое исполнение (IP44) с охлаждением с помощью воздухоохладителя (IC0161) при h = 400 и 450 мм.

Двигатели изготовляют с короткозамкнутым или фазным ротором и на номинальное напряжение 6000 В. Обмотка статора имеет шесть выводных проводов, соединенных в звезду.

В гл. 9 приведены технические данные трехфазных асинхронных двигателей, выпускаемых Ярославским электромашиностроительным заводом. За разработку и внедрение серии этих электродвигателей завод награжден в 1999 г. Государственной премией России.

§ 9-2. Исходные данные для проектирования

Для проектирования асинхронного двигателя должны быть заданы следующие исходные данные: 1. Номинальный режим работы по ГОСТ 183. 2. Исполнение ротора (короткозамкнутый, фазный). 3. Номинальная отдаваемая мощность по ГОСТ 12139—84. 4. Количество фаз статора. 5. Способ соединения фаз статора (人/Д; Д; Д). 6. Частота сети. 7. Номинальное линейное напряжение по ГОСТ 21128—83. 8. Синхронная частота вращения по ГОСТ 10683. 9. Степень защиты от внешних воздействий по ГОСТ 14254—96 СТ 247. 10. Способ охлаждения по ГОСТ 20459—87. 11. Исполнение по способу монтажа по СТ 246. 12. Климатические условия и категория размещения по ГОСТ 15150 и 15543. 13. Надежность по ГОСТ 27.002—89. 14. Форма выступающего конца вала. 15. Способ соединения с приводимым механизмом.

Кроме того, дополнительно учитывают требования к высоте оси вращения по ГОСТ 13267 и к установочно-присоединительным размерам по ГОСТ 18709 или 20839.

Содержание перечисленных выше предписаний стандартов приведено в § 1-2 и § 9-15.

Во всем неоговоренном исходные данные машины должны удовлетворять требованиям ГОСТ 183—74. Примечание. Количество пар полюсов

$$p = 60f/n_1. (9-1)$$

Примеры расчета машин
1. Исходные данные для проектирования

Наименование заданных параметроз и их условные обозначения	Двигатель № 1	Дэигатель № 2
Номинальный режим работы	Продолжит	ельный (S1)
Исполнение ротора	Коротко- замкнутый	Фазный
Номинальная отдаваемая мощность P_2 , кВт	7,5	160
Количество фаз статора m_1	3	3
Способ соединения фаз статора	ΔX	Δ/ X
Частота сети f, Гц	50	50
Номинальное линейное напряжение U , В	220/380	38 0/66 0
Синхронная частота вращения n_1 , об/мин	1500	1000
Степень защиты от внешних воздействий	IP44	I P 23
Способ охлаждения	IC0141	IC01
Исполнение по способу монтажа	IM1001	IM1001
Климатические условия и категория размещения	у3	У3
Вероятность безотка зной работы сбиотки за на- работку 10 000 ч Роб	0,9	0,9
Форма выступающего конца вала	Цилинд	рическая
Способ соединения с приводным механизмом		муфта
Количество пар полюсов p , по (9-1)	2	3

§ 9-3. Магнитная цепь двигателя.

Размеры, конфигурация, материал

Главные размеры. Проектирование асинхронных двигателей начинают с определения главных размеров: внутреннего диаметра D_1 и длины сердечника статора l_1 . Как отмечалось в гл. 1, предельно допускаемая величина наружного диаметра корпуса $D_{\text{корп}}$ и сердечника статора $D_{\text{H}1}$ зависит от высоты оси вращения h. Если заданием на проектирование значение h не регламентировано, то его предварительно выбирают из табл. 9-1, данные которой соответствуют существующему в России и за рубежом среднему уровню привязки мощностей к h двигателей с разными степенями защиты и способами охлаждения.

В табл. 9-1 приведены также значения вращающего момента на валу M_2 , поскольку в настоящее время широко распространена более удобная оценка привязки габаритов двигателя к моменту вращения, значение которого для данного типоразмера колеблется в относительно небольших пределах при исполнении двигателя с разным количеством полюсов (за исключением двигателей с 2p=2).

		*				Ta	блица 9-
		Р ₂ (кВт) при	синхронных	частотах вр	ащения, об/1	мнн	мни
h, мм	3000	1500	1000	750	600	500	М ₂ , Н⋅м (при 1500 об/мин)
	Асинхронн по			ткозамкну особом охл			ения
56	0,18 0,25	0,12 0,18	_	_	_	_	0,77 1,15
6 3	0,37 0,55	0,25 0,37	0,18 0,25	_	_		1,59 2,35
71	0,75 1,1	0,55 0,75	0,37 0,55	0,25	_	=	3,5 4,74
80	1,5 2,2	1,1 1,5	0,75 1,1	0,37 0,55	_	_	7,0 9,5
90	3	2,2	1,5	0,75		_	14
100	4 5,5	3 4	2,2	1,5 —	_		19 25,4
112	7,5 —	5,5 —	3 4	2,2 3	_	=	35
132	11_	7,5 11	5,5 7,5	4 5,5	_		47,4 70
160	15 18,5	15 18,5	11 15	7,5 11	_	_	95,3 118
180	22 30	22 30	18,5 —	15 —	_	_	140 190
200	37 45	37 45	22 30	·18,5 22	_	_	234,5 284
22 5	55	55	37	30	_		349·
250	75 90	75 90	4 5 55	37 45	_	_	474 574
280	110 132	110 132	75 90	55 75	_	_	699 8 38 :
315	160 200	160 200	110 132	90 110	55 75	4 5 55	1018 1267
355	250 315	250 315	160 200	132 160	90 110	75 90	1592 2006
400	<u>-</u>	315 400 500	250 315 400	200 250 —	200 —		2006 2545 3183
450		630 800	500 630 —	315 400 500	250 315 —	200 250	4012 5094 —
1	∖синхронн і п			ткозамкну юсобом ох			ения
160	22 30	18,5 22	11 15	7,5 11	_	=	118 140
180	37 45	30 37	18,5 22	15 18,5	_	_	190 235

	P	2 (кВт) при о	ин х ронных ч	астотах врац	цения, об/м	И	
h, mm	3000	. 1500	1000	750	600	500	М ₂ , Н⋅м (при 1500 об/мин)
20 0	55 75	45 55	30 37	22 30	=	=	284 349
225	90	75	45	37	_	_	474
250	110 132	90 110	55 7 5	45 55	=	<u>-</u>	574 699
280	160 200	132 160	90 110	75 90	=	=	83 8 1018
315	200	200 250	132 160	110 132	75 90	55 75	1267 1592
355	315 400	315 400	200 250	160 200	110 132	90 110	2005 2550
400	 	400 500 630	315 400 500	 250 315	200 250	_	2550 3183 4010
-450		800 1000	630 800 —	400 500 630	315 400 —	250 315 —	5093 6367 —

Асинхронные двигатели с фазным ротором исполнения по защите IP23, со способом охлаждения IC01

		ſ	1	í	1	ſ	1 ,
200	_	37 45	22 30	18,5 22	=	_	235 284
225	_	55 75	37 45	30 37	=	_	349 474
250	=	90 110	55 75	45 55	=	_	574 6 9 9
280	_	132 160	90· 110	75 90	45 55	_	838 1018
315	_	200 250	132 160	110 132	75 9 0	55 7 5	1267 159 2
355	=	315 400	200 250	160 200	110 132	90 110	2006 2547
400	- 1	400 500 630	315 400 500	250 315 —	200 250		2547 · 3193 4012
450	111	800 1000 —	630 800 —	400 50 0 630	315 400 —	250 315 —	5094 6367

Примечание. Электродвигатели с $h\geqslant 400$ мм изготовляют на напряжение U=6000 В.

Для удобства выбора наружного диаметра сердечника $D_{\rm HI}$ при заданной или выбранной стандартной высоте оси вращения h в табл. 9-2 приведены предельно допустимые значения $D_{\rm HI\ max}$ для h=50 \div 450 мм, указаны припуски на штамповку $\Delta_{\rm mr}$, а также ширина резаных лент и стандартной рулонной стали, из которых штампуют листы сердечника.

Таблица 9-2

		X · MM	Δ _{ШT} , MM	Ширина однорядной			мм	K. MM	мм	Ширина однорядной	(мм) при шчамповке	
h, MM	: .	<i>В</i> н1тах		резаных лент	рулонной стали	h, MM	- -		Д н1тах	A _{mr} , M	резаных лент	рулонной, стали
50 3 56 4 63 4 71 4 80 4 90 5 100 5 112 5 132 6 160 6	5 6 6,3 7,1 8,1	157 175 197 23 3	4 4 5 5 6 6 7 7 7	90 100 113 127 145 163 182 204 240 292	11111111	180 200 225 250 280 315 355 400 450	7 7 8 8 7 10 14 9	12 13,5 15 16 12 13 15 16	322 359 406 452 520 590 660 740 850	7 8 8 10 10 10 10	330 367 414 460 — —	530 600 670 750 860

При составлении табл. 9-2 имелось в виду, что двигатели с $h=50\div250$ мм выполняются с литыми станинами, а двигатели с $h=280\div450$ мм со сварными.

При $D_{\rm HI} \leqslant 452$ мм (что соответствует $h \leqslant 250$ мм) листы статора штампуют из резаной ленты, которая по согласованию сторон может поставляться различной ширины, но не превышающей 500 мм. При $D_{\rm HI} > 452$ мм листы статора штампуют из рулонной стали стандартной ширины, указанной в § 2-3; соответственно принятые в этом случае значения h_1 могут несколько отличаться от указанных на рис. 1-1.

Для определения одного из главных размеров-внутреннего диаметра сердечника статора D_1 — можно использозависимости $=f(D_{H1})$, приведенные в табл. 9-3. При проектировании части серии (двух двигателей и более на одном диаметре $D_{\rm HI}$) для облегчения производства необходимо унифицировать при данном количестве полюсов основные

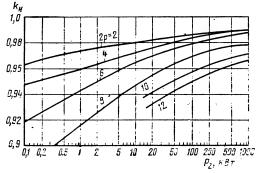


Рис. 9-1. Средние значения $k_{\mathbf{R}} = f(P_2)$ асинхронных двигателей

2 <i>p</i>	$D_{ m H_1}$, mm	$D_1 = f(D_{\rm H1}), \text{ MM}$
2.	80 — 360 Свыше 360 — 750	$D_{1} = 0.61 D_{H1} - 4$ $D_{1} = 0.485 D_{H1} + 28$
4	80 — 520 Свыш е 520 — 990	$D_{1} = 0.68 D_{H1} - 5$ $D_{1} = 0.56 D_{H1} + 60$
6	80 — 590 Свыше 590 — 990	$D_{1} = 0.72 D_{H_{1}} - 3$ $D_{1} = 0.6 D_{H_{1}} + 82$
8	80 — 590 Свыше 590 — 990	$D_1 = 0.72 D_{H1} - 3 D_1 = 0.6 D_{H1} + 100$
10 и 12	500 — 990	$D_1 = 0.6 D_{H1} + 110$

размеры магнитопровода двигателя в его поперечном сечении—диаметры $D_{\rm Hl},\ D_{\rm H2},\ a$ также количество и размеры пазов статора и ротора.

Расчетную мощность P' определяют по (1-11). Значение $k_{\rm B}$ находят из рис. 9-1.

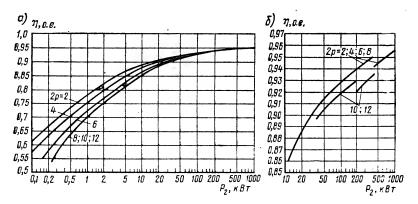


Рис. 9-2. Средние значения $\eta = f(P_2)$ асинхронных двигателей с короткозамкнутым ротором:

a — исполнение по защите IP44, способ охлаждения 1С0141; δ — исполнение по защите IP23, способ охлаждения IC01

Предварительные значения η' и соs φ' для двигателей с короткозамкнутым ротором могут быть приняты на уровне средних энергетических показателей выпускаемых электродвигателей (рис. 9-2 и 9-3) или по ГОСТ 19523*. Для двигателей с фазным ротором исполнения по защите IP23 предварительные значения η' могут быть приняты на 0,005 ниже, чем по рис. 9-2, а соs φ на 0,01 ниже, чем по рис. 9-3.

^{*} Здесь и далее предварительные значения параметров обозначаются знаком «штрих» для отличия от уточняемых в дальнейшем значений.

Для определения второго главного размера — длины сердечника статора l_1 — вначале по (1-30) находят расчетную длину сердечника l'_1 (с соответствующим округлением). При этом следует задать предварительные значения обмоточного коэффициента $k'_{061}(k'_{061}=0.91+0.94$ для $2p{\geq}4$; $k'_{061}=0.79$ для $2p{=}2$; большие значения k'_{061} принимают для двигателей меньшей мощности), а также электромагнитных нагрузок A'_1 и B'_6 (зна-

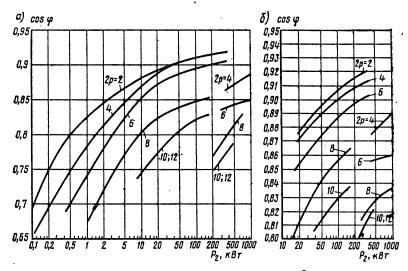


Рис. 9-3. Средние значения соя ф асинхронных двигателей с короткозамкнутым ротором:

а — исполнение по защите IP44. способ охлаждения IC0141; б — исполнение по защите IP23, способ охлаждения IC01

чения A'_1 и B'_δ зависят от ряда факторов, в том числе от формы пазов и типа обмотки). В табл. 9-4 указаны применяемые в настоящее время формы пазов и типы обмоток статора.

Таблица 9-4

Высота оси вращения h, мм	Форма паза	Тип обмотки
50 160	Трапецеидальные полуза- крытые	Однослойная всыпная кон- центрическая
$ \begin{array}{r} 180 - 250 \\ 280 - 315 & (2p = 10; 12) \end{array} $	То же ▶	Двухслойная или одно- двухслойная всыпная
280 - 355 $(2p = 2; 4; 6; 8)$ 355 $(2p = 10; 12)$	Прямоугольные полуот- крытые То же	Двухслойная из жестких катушек То же
400 — 450	Прямоугольные открытые	Двухслойная из жестких ка- тушек

Форма пазов, указанная в таблице, определяется тем, что статоры с прямоугольными (открытыми или полуоткрытыми) пазами обладают большей надежностью обмотки, выполняемой из жестких изолированных катушек, а также большим коэффициентом заполнения пазов медью проводов прямоугольного поперечного сечения. Однако со снижением h возникают технологические затруднения, ограничивающие возможность применения прямоугольных пазов статора, из-за уменьшения поперечного сечения проводов и ширины зубца в наиболее узком месте.

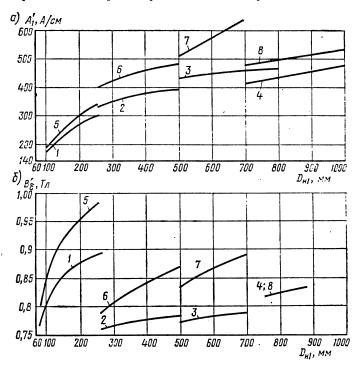


Рис. 9-4. Средние значения $A'_1 = f(D_{\text{H}1})$ (a), $B'_{\delta} = f(D_{\text{H}1})$ (б) при 2p = 4 и классе нагревостойкости F:

I— исполнение по защите IP44, способ охлаждения IC0141, полузакрытые пазы однослойная обмотка; 2— то же, что I, но двухслойная обмотка; 3— IP44, IC0141, полузакрытые пазы, двухслойная обмотка, продуваемый ротор; 4— IP44, IC0141, открытые пазы, U=6000 В, двухслойная обмотка; 5— IP23, IC01, полузакрытые пазы, однослойная обмотка; 00 же, что 05, но двухслойная обмотка; 07— IP23, IC01, полуоткрытые пазы, двухслойная обмотка; 08— IP23, IC01, открытые пазы, 09— В, двухслойная обмотка

Поэтому в асинхронных двигателях, начиная примерно с $D_{\rm HI} \!\! \leqslant \! 452$ мм (что соответствует $h \!\! \leqslant \! 250$ мм), выполняют полузакрытые пазы трапецеидальной формы со всыпной обмоткой из проводов круглого поперечного сечения, при которых коэффициент заполнения паза медью снижается. Компенсирует в некоторой степени указанное снижение возможность получения зубцов равновеликого сечения и постоянства магнитной индукции по

высоте зубца, в отличие от прямоугольных пазов, при которых зубец имеет трапецеидальную форму и магнитную индукцию, увеличивающуюся в направлении основания паза.

На рис. 9-4 приведены средние значения A'_1 и B'_6 для асинхронных двигателей с короткозамкнутым и фазным роторами при 2p=4 и с изоляцией класса нагревостойкости F. При количестве полюсов, отличающихся от 2p=4, принимаемые из рис. 9-4 значения A'_1 и B'_6 умножают на поправочные коэффициенты k_1 и k_2 (табл. 9-5). Кроме того, при выполнении электродвигателей с изоляцией классов нагревостойкости В или Н значение A'_1 , принятое по рис. 9-4 с учетом k_1 , должно быть умножено на поправочный коэффициент k_3 (для класса $B-k_3=0,86$; для класса $H-k_3=1,14$).

Таблица 9-5

	Степень		Коэффициенты при различных значениях 2p				
Коэ ффициенты	защиты, способ охлаждения	D _{н1} , мм	2	6	8	10 и 12	
k ₁	IP44, IC0141	80 — 250 Свыше 250 — 500 > 500 — 700 > 700 — 990	0,93 1,1 1,1 —	1,0 0,93 0,915 0,92	1,0 0,93 0,915 0,87	 0,84 0,84	
^k ₁ (для A' ₁)	1P23, IC01	> 250 — 500 > 500 — 700 > 700 — 990	1,16 1,15 —	0,9 0,89 0,9	0,84 0,84 0,88	0,72 0,72 0,85	
k₂ (для В'ъ)	IP44, IC0141	80 — 250 Свыше 250 — 700 > 700 — 990	1,0 0,96 —	1,0 1,04 0,96	1,2 1,04 0,94	1,04 0,92	
(Min D 8)	IP23, IC01	> 250 — 700 > 700 — 990	0,98	1,02 0,97	1,02 0,94	1,04 0,925	

Следует иметь в виду, что при современных высоких требованиях к величинам пусковых моментов электродвигателей с $h \leq 132$ мм может возникнуть необходимость проектирования двигателей с пониженными значениями A'_1 .

Конструктивная длина сердечника статора l_1 при отсутствии в сердечнике радиальных вентиляционных каналов равна расчетной длине l'_1 , округленной до ближайшего целого числа (при длине менее 100 мм) и до ближайшего числа, кратного пяти (при длине более 100 мм); соответственно изменяется значение l_1 . При длине сердечника более 300—350 мм применяются радиальные вентиляционные каналы. В этом случае l_1 определяется по (1-33) с округлением до ближайшего числа, кратного пяти. Количество вентиляционных каналов $n_{\kappa 1}$ определяется длиной

одного пакета сердечника статора $l_{\rm nl}$, выбираемой в пределах 55—75 мм при длине вентиляционного канала $l_{\rm kl}$ = 10 мм. Отношение

$$\lambda = l_1/D_1 \tag{9-2}$$

целесообразно выбирать таким, чтобы оно приближалось к предельному допускаемому отношению λ_{max} , вычисляемому для дви-

Таблица 9-6

Степень защиты, способ охлаждения		Значения х _{тах}
IP44, IC0141 IP23, IC01 IP44, IC0141, IP23, IC01	80 — 700 250 — 700 Свыше 700 — 990	$\begin{array}{c} 1,46 - 0,00071D_{\text{H}1} \\ 1,33 - 0,00087D_{\text{H}1} \\ 1,56 - 0,00088D_{\text{H}1} \end{array}$

гателей с 2p=4 по формулам, приведенным в табл. 9-6. При количестве полюсов, отличающихся от 2p=4, значение λ_{\max} , полученное из табл. 9-6, должно быть умножено на поправочный коэффициент k_4 для электродвигателей со степенями защиты IP23 и IP44 (табл. 9-7).

Таблица 9-7

D	Коэффициенть	ı k₄ при различ	ных значениях 2 <i>р</i>
<i>D</i> _{H1} , мм	2	6	8, 10 и 12
80 — 700 Свыше 700 — 990	0,95 —	1,05	1,1 1,15

Если λ превышает λ_{max} , то, как указано в § 1-3, необходимо перейти на другую, большую стандартную высоту оси вращения и повторить расчет главных размеров и λ .

При проектировании участка серии с двумя или тремя длинами сердечника статора на одном диаметре значение λ электродвигателя большей мощности должно приближаться к λ_{\max} , но не превышать его; значение λ электродвигателя меньшей мощности не регламентируется. В отдельных случаях, например у тихоходных машин, значение λ_{\max} может быть узеличено по сравнению с рекомендуемыми по табл. 9-6 и 9-7, но с соответствующей проверкой механической жесткости и прочности вала.

Сердечник статора. Сердечник собирают из отдельных отштампованных листов электротехнической стали толщиной 0,5 мм, имеющих изоляционные покрытия для уменьшения потерь в стали от вихревых токов. Для сердечников рекомендуется применять следующие марки холоднокатаной изотропной электротехнической стали:

Высота оси вращения, мм 50—250 280—355 400—450 Марка стали 2013 2312 2411

Для стали 2013 обычно используют изолирование листов оксидированием (коэффициент заполнения стали k_c =0,97), для стали 2312 и 2411—лакировкой (k_c =0,95) или термостойким электроизоляционным покрытием листов (k_c =0,96÷0,97).

Количество пазов сердечника статора

$$z_1 = 2pm_1q_1 (9-3)$$

зависит от выбранного количества пазов на полюс и фазу

$$q_1 = z_1/(2\rho m_1)$$
. (9-4)

Обычно q_1 выбирают равным целому числу. Только для унификации листов статора двигателей с разным количеством полюсов и для тихоходных двигателей иногда применяют дробное q_1 (1,5; 2,5 и др.). В табл. 9-8 приведены рекомендуемые значения q_1 .

Таблица 9-8

2 p	Қоличеств раз	о пазов на полюс вличных значения	и фазу <i>q</i> при к <i>h</i> , мм
	50 — 132	160 — 225	250 — 450
2 4 6 8 10 12	3; 4 2; 3 2; 3 1,5; 2	5; 6 3; 4 3; 4 2; 3	7; 8 4; 5 4; 5 3; 4 2; 3 2; 2,5

По выбранному значению q_1 определяют z_1 в соответствии с (9-3). При этом целесообразно использовать опыт по серии 4A (см. табл. 9-12).

Сердечник ротора. Сердечник собирают из отдельных отштампованных листов электротехнической стали толщиной 0,5 мм. Марки стали и изоляционные покрытия такие же, как в статоре.

В короткозамкнутом роторе применяют закрытые, полузакрытые и открытые пазы. Для уменьшения влияния моментов высших гармоник на пусковые и виброаккустические характеристики машин роторы двигателей с высотами оси вращения $h \leq 160$ мм имеют скос пазов $b_{\text{ск1}}$ на одно зубцовое деление статора t_1 ; при этом $\beta_{\text{ск1}} = 1$. Двигатели с большими высотами оси вращения обычно выполняют без скоса пазов.

Наружный диаметр сердечника ротора (мм)

$$D_{\rm H2} = D_1 - 2\delta,$$
 (9-5)

где 6 — воздушный зазор между статором и ротором, мм.

Величину воздушного зазора выбирают с учетом противоречивых требований, так как, с одной стороны, при увеличении воздушного зазора уменьшается коэффициент мощности, а с другой — увеличиваются фактический КПД и надежность двигателя, снижается нагрев обмоток, уменьшаются добавочные потери, уровень шума и вибраций магнитного происхождения, возможность задевания ротора о статор.

h. mm	8 (мм) при разл		ых значе	ениях 2 <i>р</i>	.	8 (мм) п	он различ	иых знач	ениях 2 <i>р</i>
77, MM	2	4	6 и 8	10 и 12	h, мм	2	4	6 и 8	10 и 12
50	0.25	0,25	0,25	_	180	1,0	0,6	0,45	
56	0,3	0.25	0,25	_	200	1.0	0.7	0,5	
63	0,35	0,25	2,25	_	225	1,0	0,85	0,6	
71, 80	0,35	0,25	0,25	-	250	1,2	1,0	0,7	
90	0,4	0,25	0,25		280	1,3	1,0	0,8	0,7
100	0,45	0,3	0,3	-	315	1,5	1,0	0,9	0,8
112	0,5	0,3	0,3		355	1,8	1,2	1,0	0,9
132	0,6	0,35	0,35		400	2,0	1,4	1,2	1,0
160	0.8	0,5	0,5		450	2,0	1,4	1,2	1,0

В табл. 9-9 приведены средние значения воздушного зазора о, принятые в современных сериях асинхронных двигателей.

Для высот осей вращения $h \geqslant 71$ мм внутренний диаметр листов ротора

$$D_2 \approx 0.23 D_{\rm H1};$$
 (9-6)

для высот осей вращения h = 50 и 63 мм

$$D_2 \approx 0.19 D_{\text{H}1}. \tag{9-7}$$

После расчета вала на жесткость размер D_2 уточняют.

Для улучшения охлаждения, уменьшения массы и динамического момента инерции ротора в сердечниках ротора с $h \geqslant 250$ мм предусматривают круглые аксиальные вентиляционные каналы в соответствии с данными табл. 9-10. У двигателей с меньшей высотой оси вращения аксиальные каналы обычно не предусматривают из-за повышения при этом магнитной индукции в спинке ротора.

Таблина 9-10

Количество $n_{{ m K}_2}$ и дваметр $d_{{ m K}_2}$ (мм) вент значения					ляционных 1 2 <i>р</i>	каналоч пј	ри разли	хыц
h, mm	2		4		6		8, 10 и 12	
	n _{K2}	d _{K2}	n _{K2}	d _{K2}	n _{K2}	d _{K2}	n _{K2}	d _{K2}
250 280 315 355 400 450	10 12 12 12 12 —	15 20 20 20 20 —	10 12 12 12 12 9	20 32 40 50 55 65	10 12 12 12 12 9	30 40 40 50 65 75	10 12 12 12 12 9	30 40 40 50 75 90

Длину сердечника ротора l_2 принимают равной длине сердечника статора l_1 для $h{\leqslant}250$ мм, а для $h{>}250$ мм $l_2{=}l_1{+}5$ мм. Радиальные вентиляционные каналы в роторе выполняют при $l_2{>}350$ мм. Количество, размеры и расположение этих каналов в роторе такое же, как в сердечнике статора.

Количество пазов z_2 для двигателей с короткозамкнутым ротором выбирают в зависимости от z_1 и наличия скоса пазов в

0-	1 _	z,					
2 p	Z ₁	пазы без скоса	пазы со скосом				
. 1	2	, 3	4				
2	18 24 30 36 42 48	15, 21, 22 15, 17, 19, 32 22, 38 26, 28, 44, 46 32, 34, 50, 52 38, 40, 56, 58	19, 22, 26, 28, 31, 33, 34, 35 19, 26, 31, 33, 34, 35 20, 21, 23, 37, 39, 40 25, 27, 28, 29, 43, 45, 47 37, 39, 41, 55, 57, 59				
4	24 36 48 60 72	16, 17 26, 38, 44, 46 34, 38, 56, 58, 62, 64 50, 52, 68, 70, 74 62, 64, 80, 82, 86	16, 18, 28, 30, 33, 34, 35, 36, 27, 28, 30, 34, 38, 45, 48, 38, 40, 57, 59, 48, 49, 51, 56, 64, 69, 71, 61, 63, 68, 76, 81, 83				
6	36 54 72 90	26, 46 44, 64, 66, 68 56, 58, 62, 82, 86, 88 74, 76, 78, 80, 100, 102, 104	28, 33, 47, 49, 50 42, 43, 51, 65, 67 57, 59, 60, 61, 83, 85, 87, 90 75, 77, 79, 101, 103, 105				
8	36 48 72 84 96	36, 44, 62, 64 56, 58, 86, 88, 90 66, 70, 98, 100, 102, 104 78, 82, 110, 112, 114	28 35, 44, 61, 63, 65 56, 57, 59, 85, 87, 89 79, 80, 81, 83, 109, 111, 113				
10	60 90 120 120	44, 46, 74, 76 68, 72, 74, 76, 104, 106 108, 110 86, 88, 92, 94, 96, 98, 102,	57, 69, 77, 78, 79 70, 71, 73, 87, 93, 107, 109 99, 101, 103, 117, 123, 137				
12	72 90	56, 64, 80, 88 68, 70, 74, 88, 98, 106, 108, 110	69, 75, 80, 89, 91, 92 86, 87, 93, 94				
	108	86, 88, 92, 100, 116, 124, 128, 130	84, 89, 91, 104, 105, 111, 112				

роторе. В табл. 9-11 приведены рекомендуемые количества пазов z_2 . Соотношения получены в результате теоретических и экспериментальных исследований. Отступление от рекомендованных соотношений z_1/z_2 может привести к недопустимым провалам в характеристике пускового момента, к повышенным шумам и вибрациям.

Количество пазов в сердечнике ротора для двигателей с фазным ротором

$$z_2 = 2pm_2q_2 \tag{9-8}$$

зависит от выбранного количества пазов на полюс и фазу ротора q_2 . Обычно (если это не оговорено в исходных данных) принимают $m_2 = m_1$ и $q_2 = q_1 \pm 1$. Если при этом q_2 получается слишком большим или малым, то принимают $q_2 = q_1 \pm 0.5$.

В табл. 9-12 приведены соотношения количества пазов z_1/z_2 , принятые в серии 4A.

			1/22 при раз.	THREON 25	1 4 0 4	пца э-т.
h, mm	2	4	6	8	10	12
'	Двигател	и с коротко	<u>'</u> Замкнуты	м роторо	<u>'</u> M	!
50 63	24/19	24/18	36/28	—	ï —	. —
71	24/19	24 /18	36/28	36/28		\
80 — 100	24/19	36/28	36/28	36/28	l	_
112 — 132	24/19	36/34	54/51	48/44	I —	
160	36′/28	48′/38	54/51	48/44		
180 — 200	36′/28	48′/38	72/58	72/58		l –
225	36/28	48/38	72/56	72/56		
250	48/40	60/50	72/56	72/56		l —
280 355	48/38	60′/70	72/82	72/86	90/106	90/106
40 0 — 4 50	<u> </u>	60′/70	72′/8 4	72/86	90/106	90/106
•	Дви	га те ли с фа	і Зным рото	DOM	•	•
. 200		48/36	72/54	72/48	I —	I —
225		48/66	72/81	72/84		_ ·
250		60′/72	72,81	72/84		l —
280355		60/72	72/81	72/84	90/120	90/108
400450		60/72	72/90	72/96	90/120	90/126
	j	_ ′	1	1	'	1
			чета маші			
2. Магнит	HAG HERL REH	игателя. Раз	Menu. KO	i durvaan	ug. Matei	NES II

2. Магнитная цепь двигателя. Размеры, кон фигурация, материал

часчета расчета	Условные обо- значения	Источник	Двигатель № 1	Двигатель № 2
Прин	имаем для дви •	для двигате	ізоляцию класса наг ля № 2— класса F ные размеры	ревостойкости В, а
1	h, MM	табл. 9-1	132	-
$\tilde{2}$	h, mm	табл. 9-1		315
3	$D_{\rm H1}$, MM	табл. 9-2	233	590
4	D_1 , MM	табл. 9-3	0,68.233 - 5 = 153	0,72.590 - 3 = 424
5	$k_{\rm H}$	рис. 9-1	0,97	0,98
6	η', o. e.	рис. 9-2, а	0,87	
3 4 5 6 7 8	η' , o. e.	рис. 9-2, σ		0,935 - 0,005 = 0,93
8	cos φ', o. e	рис. 9-3, а	0,86	
9	cos φ', o. e.	рис. 9-3, б		0.89 - 0.01 = 0.88
10	P', Br	(1-11)	$0.97.\frac{7.5\cdot10^3}{0.87\cdot0.86} =$	$0.98 \frac{160 \cdot 10^3}{0.93 \cdot 0.88} = 191600$
			= 9723	
11	A', А/см	рис. 9-4, <i>а</i> табл. 9-5	$296 \cdot 0,86 = 255$	$565 \cdot 0,89 = 503$
12	В' _б , Тл	рис. 9-4, б	0,885	$0.858 \cdot 1.02 = 0.875$
43	k′ _{oб1}	табл. 9-5 § 9-2	0,94	0,93
14	l' ₁ , mm	(1-30)	$\frac{8,62 \cdot 10^{7} \cdot 9723}{153^{2} \cdot 1500 \cdot 255} \times$	$\frac{8,62 \cdot 10^7 \cdot 191600}{424^2 \cdot 1000 \cdot 503 \cdot 0,875} \times$
		,		$\times \frac{1}{0.93} = 226.6$
15 16 17	l ₁ , μμ λ λ _{max}	§ 9-2 (9-2) табл. 9-6 табл. 9-7	$ \begin{array}{c} 115 \\ 115/153 = 0.75 \\ 1.46 - 0.00071 \times \\ \times 233 = 1.3 \end{array} $	$ 225 225/424 = 0.53 1.05(1.33 - 0.00087 \times 50) = 0.86 $
	1 .			

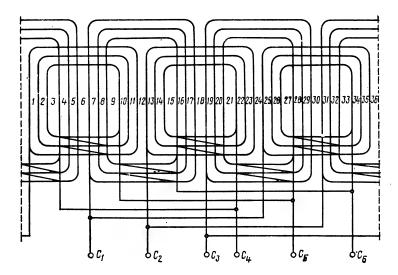
Последова-

Последова- тельность расчета	Условные обо- значения	Источни ж	Двигатель № 1	Двигатель № 2				
Сердечник статора								
18	Марка		2013	2312				
19	стали Толщина		0,5	0,5				
20 21 22	стали, мм Изолировка	§ 9-3 табл. 9-8	Оксидирование 0,97 3	Лакировка 0,95 4				
23	z_1	табл. 9-12 (9-3)	$4 \cdot 3 \cdot 3 = 36$	$6 \cdot 3 \cdot 4 = 72$				
Сердечник ротора								
24	Марка		2013	2 312				
25	стали Толщина		0,5	0,5				
26 .27 .28 .29	стали, мм Изолировка	§ 9-3 § 9-3 табл. 9-9	Оксидирование 0,97 1,0 0,35	Лакировка 0,95 — 0,9				
30 31 32 33 34 35 36	$D_{ m H2}$, MM $D_{ m 2}$, MM $n_{ m K2}$ $d_{ m K2}$, MM $l_{ m 2}$, MM $g_{ m 2}$, MM $g_{ m 2}$, MM	(9-5) (9-6) табл. 9-10 табл. 9-10 § 9-3 § 9-3 табл. 9-12 (9-8)	153 — 2 · 0 , 35 = = 152 , 3 0 , 23 · 233 = 54 — — — — — — — — — — — — 34	$422 - 2 \cdot 0, 9 = 420, 2$ $0, 23 \cdot 590 = 140$ 12 40 $225 + 5 = 230$ $4 + 0, 5 = 4, 5$ $6 \cdot 3 \cdot 4, 5 = 81$				

§ 9-4. Обмотка статора

Типы обмоток и общие положения. В асинхронных двигателях с $h \leqslant 160$ мм обычно выполняют однослойные всыпные обмотки, а в двигателях с h>160 мм — двухслойные (из секций или из жестких катушек). В табл. 9-4 указаны типы используемых обмоток и соответственно форма пазов. При выполнении двигателей с однослойными обмотками облегчается применение автоматических обмоточных станков, а при изготовлении их с двухслойными обмотками с укороченным шагом — улучшается форма кривой поля и уменьшается расход меди на лобовые части обмотки. Однослойную обмотку выполняют концентрической. Для механизации обмоточных работ в электродвигателях с h > 160 мм используют разносекционные одно- и двухслойные концентрические обмотки [см. 8; 20].

Высоковольтные электродвигатели выполняют с открытыми пазами. По высоте паза укладывают две катушки, а прямоугольные проводники располагают плашмя. Конструкция обмоток статора описана в § 3-13.



Рнс. 9-5. Схема трехфазной однослойной концентрической обмотки статора Z_1 =36; 2p=4; q_1 =3; $y_{\pi 1}$ =7, 9, 11

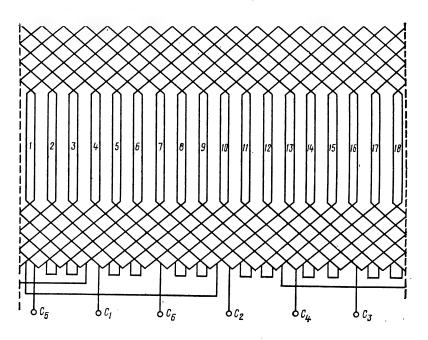


Рис. 9-6. Схема трехфазной двухслойной петлевой обмотки статора Z_1 = = 18; 2p = 2; y_1 = 3; $y_{\pi 1}$ = 7

На рис. 9-5 показаны схема трехфазной однослойной концентрической обмотки статора, а на рис. 9-6 — схема трехфазной двухслойной петлевой обмотки статора. Обычно обмотку статора выполняют шестизонной; каждая зона равна 60 эл. град. При шестизонной обмотке коэффициент распределения

$$k_{\rm pl} = 0.5/[q_1 \sin(\alpha/2)],$$
 (9-9)

где $\alpha = 60^{\circ}/q_1$.

Однослойную обмотку выполняют с диаметральным шагом по пазам

$$y_{n1} = z_1/(2p)$$
. (9-10)

Двухслойную обмотку выполняют с укороченным шагом

$$y_{\pi 1} = \beta_1 z_1/(2p)$$
. (9-11)

Укорочение шага β_1 выбирают таким образом, чтобы y_{n1} равнялось целому числу, а $\beta_1 \approx 0,6$ при 2p=2 или $\beta_1 \approx 0,8$ при $2p \geqslant 4$.

Коэффициент укорочения

$$k_{y1} = \sin(\beta_1 \cdot 90^\circ). \tag{9-12}$$

При однослойной обмотке с диаметральным шагом $\beta_1 = 1$. Обмоточный коэффициент

$$k_{001} = k_{01}k_{y1}.$$
 (9-13)

Предварительное значение магнитного потока (Вб)

$$\Phi' = B_0' D_1 l_1' 10^{-6} / p, \qquad (9-14)$$

где l'_1 — округленное значение расчетной длины сердечника статора; при отсутствии радиальных вентиляционных каналов l'_1 принимается равным l_1 .

Предварительное количество витков в обмотке фазы

$$w'_1 = k_H U_1 / [222k_{\circ 61}(f_1/50) \Phi'].$$
 (9-15)

Предварительное количество эффективных проводников в пазу

$$N'_{\pi_1} = w'_1 a_1 / (pq_1),$$
 (9-16)

где a_1 — количество параллельных ветвей обмотки статора, которое должно быть одним из делителей числа полюсов, например при 2p=12 возможные значения $a_1=1$; 2; 3; 4; 6.

Параллельные ветви обмотки должны содержать одинаковое количество витков, а стороны катушек — находиться в магнитном поле в одинаковых условиях. При малом значении N'_{n1} и вызванных этим трудностях с расположением проводов в пазу увеличение значения a_1 позволяет соответственно повысить N'_{n1} . Полученное из (9-16) N'_{n1} округляют до ближайшего целого числа $N_{\rm nl}$. При двухслойной обмотке $N_{\rm nl}$ должно быть выбрано, как правило, четным. Однако при малых значениях N_{n1} , например N_{n1} =6; 8, иногда приходится выбирать N_{n1} нечетным. При этом катушки имеют разное количество проводников, отличающееся на единицу. Применяя обмотки с разновитковыми катушками, следует обращать внимание на необходимость образования симметричных параллельных ветвей.

Выбрав целое число $N_{\rm nl}$, уточняют предварительно установленные параметры $\omega'_{\rm l}$, $A'_{\rm l}$ и $B'_{\rm 0}$:

$$w_1 = N_{n_1} p q_1 / a_1.$$
 (9-17)

Уточненное значение магнитного потока (Вб)

$$\Phi = \Phi' w'_1 / w_1. \tag{9-18}$$

Уточненное значение индукции в воздушном зазоре (Тл)

$$B_{\delta} = B'_{\delta} w'_{1} / w_{1}. \tag{9-19}$$

Предварительное значение номинального фазного тока (A)

$$I_1 = P_2 \cdot 10^3 / (3U_1 \eta' \cos \varphi').$$
 (9-20)

Уточненная линейная нагрузка статора (А/см)

$$A_1 = 10N_{\pi 1}z_1I_1/(\pi D_1a_1). \tag{9-21}$$

Полученное по (9-21) значение A_1 не должно отличаться от предварительно принятого A'_1 более чем на 10%; иначе следует изменить количество витков w_1 .

Таблица 9-13

Таблина 9-14

h, MM	2р	В _{с1} , Тл	<i>h</i> , мм	2 p	В ₃₁ для двигателей со степенью защиты, Тл		
					IP44	IP23	
50—250	2; 4 6 8	$ \begin{array}{c cccc} 1,55 - 1,75 \\ 1,4 - 1,6 \\ 1,1 - 1,3 \end{array} $	50—132	2; 4; 6; 8	1,75—1,95	1,8—2,0	
2 80—355	2; 4; 6; 8 10; 12	1,45 — 1,65 1,2 — 1,4	160 <u>25</u> 0	2 4; 6; 8	1,75—1,95 1,6—1,8	1,9—2,1 1,7—1,9	
400450	4; 6; 8 10; 12	1,3-1,5 $1,1-1,3$	280—315	10; 12	1,6—1,8	1,7—1,9	

Проектирование обмотки ведут при одновременном определении размеров зубцовой зоны. Для определения высоты паза сначала находят высоту спинки статора h_{c1} . Средние значения магнитной индукции в спинке статора B_{c1} приведены в табл. 9-13.

Зубцовое деление по внутреннему диаметру статора (мм)

Рис. 9-7. Трапецендальный полузакрытый паз статора

$$t_1 = \pi D_1/z_1.$$
 (9-22)

Обмотка статора с трапецеидальными полузакрытыми пазами. Полузакрытые пазы статора обычно имеют трапецеидальную форму (рис. 9-7), при этом размеры b_1 и b_2 выбирают такими, чтобы стенки зубцов были параллельными (b_{31} =const). Постоянство магнитной индукции по высоте зубца уменьшает МДС на участке зубца. Кроме того, при полузакрытых пазах коэффициент воздушного зазора и добавочные потери меньше, чем при открытых пазах или полуоткрытых.

Недостаток полузакрытых трапецеидальных пазов заключается в том, что в них укладывают всыпную обмотку из круглого провода. Это понижает коэффициент заполнения паза и надежность обмотки. Для определения ширины зубца b_{31} следует принять средние значения магнитной индукции в зубцах статора B_{31} по табл. 9-14. Ширина зубца (мм)

$$b_{31} = t_1 B_{\delta} / (k_c B_{31}).$$
 (9-23)

При сборке сердечника размеры пазов в штампе и в (после сборки сердечника) не совпадают из-за неизбежного смещения листов друг относительно друга. Припуски на сборку сердечников статора и ротора электродвигателей с $h=50\div132$ мм по ширине b_c и по высоте h_c составляют 0,1 мм; с $h=160\div250$ мм b_c и h_c =0,2 мм; с h=280÷355 мм b_c и h_c =0.3 мм; с h=400÷ 450 мм b_c и $h_c = 0.4$ мм.

Размеры трапецеидальных пазов определяют в такой последовательности:

Высота спинки статора (мм) $h_{c1} = \Phi \cdot 10^6 / (2k_c l_1 B_{c1})$ (9-24)Высота паза (мм) $h_{\pi 1} = [(D_{\pi 1} - D_1)/2] - h_{c1}$ (9-25)Большая ширина паза (мм) $b_1 = [\pi(D_1 + 2h_{\pi 1})/z_1] - b_{31}$ (9-26)Меньшая ширина паза (мм) $b_2 = [\pi (D_1 + 2h_{m_1} - b_{m_1}) - z_1 b_{n_1}]/(z_1 - \pi)$

Проверка правильности определения b_1 и b_2 исходя из требования b_{31}

Площадь поперечного сечения паза в штампе (мм²)

Площадь поперечного сечения паза в свету (мм²)

Площадь поперечного сечения корпусной изоляции (мм²)

Площадь поперечного сечения прокладок между верхней и нижней катушками в пазу, на дне паза и под KЛИНОМ (M·M²)

Площадь поперечного сечения паза, $S''_{n_1} = S'_{n_1} - S_{n_2} - S_{n_3}$ занимаемая обмоткой (мм²)

$$b_{2} = [\pi(D_{1} + 2h_{m_{1}}) / z_{1}] - b_{s_{1}}]/(z_{1} - \pi)$$

$$b_{2} = [\pi(D_{1} + 2h_{m_{1}} - b_{m_{1}}) - z_{1}b_{s_{1}}]/(z_{1} - \pi)$$

$$(9-20)$$

$$b_2 = [\pi(D_1 + 2h_{m_1} - b_{m_1}) - z_1 b_{a_1}]/(z_1 - \pi)$$
(9-27)

Условие:
$$z_1(b_1-b_2)+\pi(b_2-b_{m1})-$$

 $-2\pi(h_{m1}-h_{m1})\approx 0$ (9-28)

$$S_{\pi_{1}} = \frac{b_{1} + b_{2}}{2} \left(h_{\pi_{1}} - h_{\text{in}1} - \frac{b_{2} - b_{\text{in}1}}{2} \right)$$

$$S'_{\pi_{1}} = \left(\frac{b_{1} + b_{2}}{2} - b_{c} \right) \left(h_{\pi_{1}} - \frac{b_{2} - b_{\text{in}1}}{2} - h_{c} \right)$$

$$(9-29)$$

$$- h_{\text{in}1} - \frac{b_{2} - b_{\text{in}1}}{2} - h_{c}$$

$$(9-30)$$

$$S_{\mathbf{m}} = b_{\mathbf{m}1} (2h_{\mathbf{m}1} + b_1 + b_2) \tag{9-31}$$

$$S_{np} = 0.5b_1 + 0.75b_2 \tag{9-32}$$

$$S''_{n_1} = S'_{n_1} - S_n - S_{n_n}$$
 (9-33)

Здесь h_{m_1} =0,5 мм — высота шлица; b_{m_1} — ширина шлица, мм; b_{m_1} — среднее значение односторонней толщины корпусной изоляции:

Предварительное значение ширины шлица

$$b'_{\rm mi} \approx 0.3 \sqrt{h}. \tag{9-34}$$

После выбора диаметра изолированного обмоточного провода d' определяют значение b''_{m1} по (9-38) и вносят при необходимости коррективы в расчеты по формулам (9-27) — (9-30).

Для обмоток статора применяют провода марки ПЭТВ (класс нагревостойкости В), провода ПЭТ-155 (класс F) и ПЭТ-200 (класс H). При механизации обмоточных работ применяют провода с механически более прочной изоляцией марок ПЭТВМ, ПЭТМ-155 и ПЭТМ-200 соответственно.

Диаметр провода выбирают таким, чтобы коэффициент заполнения паза $k_{\rm n}$ не превышал 0,75 (при ручной укладке) и 0,72 (при машинной на статорообмоточных станках). Коэффициент заполнения паза

$$k_{\rm n} = N_{\rm n1} c(d')^2 / S_{\rm n1}'',$$
 (9-35)

где c — количество элементарных проводов в эффективном; d' — диаметр элементарного изолированного провода, мм.

Задавшись $k_{\rm n}$, определяют произведение

$$c(d')^2 = k_{\rm n} S_{\rm nl}'' / N_{\rm nl}.$$
 (9-36)

Число с выбирают, исходя из условия, чтобы диаметр провода с изоляцией d' не превышал 1,71 мм при ручной укладке и 1,33 мм при машинной. Причина этого ограничения заключается в затруднении с укладкой проводов большего диаметра в пазы.

При значениях $k_{\rm II}$, больших допустимого, увеличиваются механические воздействия при укладке обмотки в пазы и в связи с этим возрастает опасность повреждения изоляции проводов при укладке. При значениях $k_{\rm II} < 0,65$ в связи с повышением плотности тока в пазу увеличивается температура обмотки. Это может привести к необходимости удлинения сердечников статора и ротора. Кроме того, для уплотнения обмотки в пазу потребуются утолщенные клинья.

Из (9-35) диаметр элементарного изолированного провода (мм)

$$d' = \sqrt{k_{\rm n} S''_{\rm ni}/(N_{\rm m} c)}. \tag{9-37}$$

По приложению 1 находим ближайший стандартизованный диаметр d', соответствующий ему диаметр неизолированного провода d и площадь поперечного сечения S. После этого уточняют коэффициент заполнения паза по (9-35) и ширину шлица (мм)

$$b_{\text{m1}}"=d'+2b_{\text{m}}+0,4.$$
 (9-38)

Если окажется, что $b_{\mathfrak{m}1}'>b_{\mathfrak{m}1}''$, то принимают $b_{\mathfrak{m}1}=b_{\mathfrak{m}1}'$; если $b_{\mathfrak{m}1}'\leq b_{\mathfrak{m}1}''$, то принимают $b_{\mathfrak{m}1}=b_{\mathfrak{m}1}''$.

Плотность тока в обмотке статора (А/мм²)

$$J_1 = I_1/(cSa_1)$$
. (9-39)

Уровень удельной тепловой нагрузки статора от потерь в обмотке в значительной мере определяет ожидаемое превышение температуры обмотки; как показано в § 5—4, этот уровень характеризуется произведением линейной нагрузки на плотность тока в обмотке A_1J_1 .

У проектируемой обмотки статора находят указанное произведение и сравнивают его со средним допускаемым значением из 132

рис. 9-8, соответствующим исполнению изоляцией класса нагревостой F и с синхронной частотой вращения 1500 об/мин. При изоляции классов нагревостойкости В и Н, а также при частотах вращения, отличающихся от 1500 об/мин, принимаемое из рисунка значение $(A_1J_1)_{\pi \circ \pi}$ умножают на коэффициент 0,75 (для класса В) или на 1,3 (для класса Н) и на коэффициент (табл. 9-15), учитывающий изменение эффекта охлаждения обмотки и влияния его на $(A_1J_1)_{доп}$ при различных частотах вращения.

Если полученный при расчете двигателя показатель

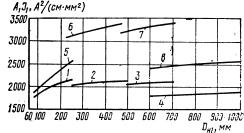


Рис. 9-8. Средние допустимые значения $A_1I_1 = f(D_{H1})$ при классе нагревостойкости F и 2p = 4:

I — исполнение по защите — IP44, способ охлаждения IC0141, полузакрытые пазы, однослойная обмотка; 2 — то же, что I, но двухслойная обмотка; 3 — IP44, IC0141, полуоткрытые пазы, двухслойная обмотка, продуваемый ротор; 4 — IP44; IC0161, открытые пазы, U−6000 В, двухслойная обмотка; 5 — IP23, IC01, полузакрытые пазы, однослойная обмотка; 6 — то же, что 5, но двухслойная обмотка; 7 — IP23, IC01, полуоткрытые пазы, двухслойная обмотка; 8 — IP23, IC01, то крытые пазы, U−6000 В, двухслойная обмотка

 A_1J_1 превышает допускаемое значение более чем на 15%, то следует либо повысить площади поперечных сечений провода и паза $S''_{\pi 1}$, для чего необходимо уменьшить размеры h_{c1} и b_{31} , с учетом того, чтобы B_{c1} и B_{31} не превышали допускаемых значений, либо удлинить сердечники статора и ротора. При этом увеличится магнитный поток Φ и уменьшится количество проводников в пазу.

Таблица 9-15

Степень	D	Қоэффицпент k_{5} для различных значений $2p$				
защиты	D _{H1} , MM	2	4	6	8	10 и 12
IP44	80—240 280—500 520—660 740—990	0,78 1,0 1,0	1,0 1,0 1,0 1,0	1,0 1,0 0,87 0,89	1,0 1,0 0,87 0,83	 0,84 0,77
IP23	280—500 520—660 740—990	1,07 1,0	1,0 1,0 1,0	0,89 0,86 0,89	0,84 0,75 0,83	0,66 0,79

Размеры (мм) элементов обмотки определяют в такой последовательности.

Среднее зубцовое деление статора Средняя ширина катушки обмотки статора Средняя длина одной лобовой части катушки

$$t_{\rm cp_1} = \pi (D_1 + h_{\rm n1})/z_1$$
 (9-40)

$$b_{cp1} = t_{cp1} y_{ii1} (9-41)$$

$$l_{\pi_1} = (1,16+0,14p)b_{\text{cpl}} + 15$$
 (9-42)

$$l_{\rm cpi} = 2(l_1 + l_{\pi 1}) \tag{9-43}$$

Длина вылета лобовой части обмотки (мм):

$$l_{\text{B}1} = (0.19 + 0.1p) b_{\text{cpl}} + 10$$
 (9-44)

$$l_{B1} = (0.12 + 0.15p) b_{CP1} + 10$$
 (9-45)

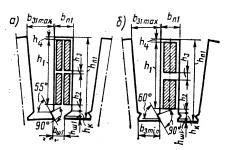


Рис. 9.9. Прямоугольные пазы статора: полуоткрытые (а) и открытые (б)

Конструкция изоляции обмотки статора из круглых проводников, расположенных в трапецеидальных полузакрытых пазах, приведена в приложениях 27 и 29.

Обмотка статора с прямоугольными полуоткрытыми и открытыми пазами. Достоинством прямоугольных полуоткрытых и открытых пазов статора (рис. 9-9) является возможность размещения в них

проводов прямоугольного поперечного сечения, что повышает коэффициент заполнения пазов медью, а также надежность обмотки.

Для определения предварительной ширины зубца в наиболее узком месте b_{slmin} , следует принять предварительное значение магнитной индукции в этой части зубца B_{slmax} , по табл. 9-16.

Таблица 9-16

Форма пазов	2 <i>p</i>	В' _{31 тах} (Тл) для двигателей со степенью защиты		
•		IP44	IP23	
Полуоткрытые	4 — 12	1,75—1,95 1,6—1,8	1,9—2,1 1,7—1,9	
Открытые	4 — 12	1,7—1,9 1,6—1,8	1,8—2,0 1,7—1,9	

Примечание. Уточненные при дальнейших расчетах значения $B_{31~{
m max}}$ не должны превышать указанные в таблице более чем на 10%.

Рекомендуется применять следующие марки проводов прямоугольного сечения: для класса В — ПЭТВП (при $U \le 660$ В) и ПЭТВСД (при U = 6000 В); для класса $F = \Pi$ ЭТП-155; для класса $H = \Pi$ ЭТП-200.

Выбор размеров прямоугольных полуоткрытых и открытых пазов и расположенных в них проводов производят в такой последовательности.

Предварительное значение магнит- $B'_{3 \text{ lmax}}$ — по табл. 9-16 ной индукции в наиболее узком месте зубца статора (Тл)

Зубцовое деление статора в наиболее узком месте (мм) (для полуоткрытых пазов)

Предварительная ширина зубца в наиболее узком месте (мм)

Предварительная ширина полуоткрытого и открытого паза в штампе (мм)

Ширина шлица полуоткрытого паза (мм)

Количество эффективных проводников по ширине паза

Допустимая ширина эффективного проводника с витковой изоляцией (мм)

Количество эффективных проводников по высоте паза

Предварительная высота спинки статора (мм)

Предварительная высота паза (мм) Допустимая высота эффективного проводника с витковой изоляцией

(мм) Площадь эффективного проводника (мм²)

$$t_{1\min} = \pi (D_1 + 2h_{\min} + 2h_{\min})/z_1$$
 (9-46)

$$b'_{3 \text{ lmin}} = t_{1 \text{min}} B_6 / (k_c B'_{31 \text{ max}})$$
 (9-47)

$$b'_{n1} = t_{1min} - b'_{3 \ 1min}$$
 (9-48)

$$b_{\text{m1}} \approx 0.6b'_{\text{m1}}$$
 (9-49)

При полуоткрытых пазах и N_{m1} четном $N_{m}=2$. При N_{n1} нечетном $N_{m}=1$; при этом количество элементарных проводников $c\geqslant 2$ и четное. При открытых пазах $N_{m}=1$; 2

$$b'_{a\phi} = (b'_{\pi 1} - 2b_{\pi 1} - b_{c})/N_{\pi}$$
 (9-50)

$$N_{\rm B} = N_{\rm HI}/N_{\rm III}$$
 (9-51)

$$h'_{c1}$$
 — no (9-24)

$$h'_{\pi 1}$$
 — no (9-25)

$$h'_{\text{P}\Phi} = (h_{\pi 1} - h_{\pi 1} - h_{\kappa} - h_{\pi 1} - h_{c})/N_{\text{B}}$$
 (9-52)

$$S'_{\partial \Phi} \stackrel{\cdot}{=} h'_{\partial \Phi} b'_{\partial \Phi} \tag{9-53}$$

Здесь $h_{\rm HI}$, $2b_{\rm HI}$ — общая толщина изоляции по высоте и ширине паза (табл. 9-17); $h_{\rm c}$, $b_{\rm c}$ — припуски на сборку сердечника по высоте и ширине составляют для $h{\leqslant}355$ мм; $h_{\rm c}$ и $b_{\rm c}{=}0,3$, а для $h{\geqslant}400$ мм: $h_{\rm c}$ и $b_{\rm c}{=}0,35$; высота шлица $h_{\rm mI}{=}1,0$ мм, высота клина $h_{\rm K}{=}3,0{\div}3,5$ мм.

Таблица 9-17

- h, мм	Форма паза	ћ _{н1} , мм	2 _{вна} , мм
280—355	Полуоткрытые	4,5	2,2
280—355	Открытые	4,5	1,8
400—450	»	12,4	4,1

Примечание. Значения $h_{\rm H\,I}$ и $2b_{\rm H\,I}$ учитывают технологические зазоры на укладку сбмотки и толщину всех изоляционных прокладок, но не учитывают толшину витковой изоляции и высоту клина; $b_{\rm H\,I}$ — односторонняя толщина корпусной изоляции, $2b_{\rm H\,I}$ — двусторонняя.

Для определения количества элементарных проводов в одном эффективном можно исходить из наибольшей допустимой по технологическим соображениям площади и ширины элементарного проводника. Для полуоткрытых пазов: площадь элементарного провода $S_{\text{доп}} \leq 10 \text{ мм}^2$, ширина $b_{\text{доп}} \leq 4,7 \text{ мм}$; для открытых пазов $S_{\text{доп}} \leq 18 \text{ мм}^2$, $b_{\text{доп}} \leq 7,4 \text{ мм}$.

Для уменьшения добавочных потерь от вихревых токов, наводимых потоком рассеяния, прямоугольные проводники располагают в пазу статора плашмя, т. е. большей стороной по ширине паза. При этом высота эффективного проводника $a^*_{\ \ 0}$ ограничена (для низковольтных машин $a_{\ \ 0} \leqslant 2,12$ мм, для высоковольтных $a_{\ \ 0} \leqslant 2,5$). Если высота (меньшая сторона эффективного проводника) получается больше указанной, то эффективный проводник по высоте также подразделяют на элементарные. Предварительно количество элементарных проводников определяют делением $S_{\ \ 0}$ на $S_{\ \ \ 0}$ с округлением до ближайшего большего целого числа c'.

Количество элементарных проводников в одном эффективном по ширине определяют делением полученной ширины эффективного проводника $b'_{s\phi}$ на $b_{доп}$ с округлением до ближайшего большого целого числа c_b . Разделив c' на c_b , получим предварительно количество элементарных проводников в одном эффективном по высоте паза c'_a . Разделив $a'_{s\phi}$ на c'_a , определяют размер элементарного проводника по высоте паза. Если он превысит 2,12 мм (для низковольтных машин) или 2,5 (для высоковольтных), то количество элементарных проводников по высоте паза следует увеличить. Получают окончательное количество элементарных проводников по высоте паза c_a и общее их количество $c=c_ac_b$.

Меньший a' и больший b' размеры неизолированного элементарного провода

$$a' = (a'_{\partial\Phi}/c_a) - \Delta_{n}; \qquad (9-54)$$

$$b' = (b'_{\vartheta\Phi}/c_b) - \Delta_{II}, \qquad (9-55)$$

где $\Delta_{\rm H}$ — двусторонняя толщина изоляции провода, мм (см. приложение 3).

По приложению 2 находят ближайший стандартизованный элементарный неизолированный провод с размерами a и b, близкими κ вычисленным по (9-54) и (9-55), и площадь его поперечного сечения S.

Размер по высоте паза в штампе (мм)

$$h_{\text{n}1} = N_{\text{B}} c_a (a + \Delta_{\text{H}}) + h_{\text{H}1} + h_{\text{c}} + h_{\text{m}1} + h_{\text{r}}.$$
 (9-56)

Размер по ширине паза в штампе (мм)

$$b_{\rm n1} = N_{\rm m}c_b(b + \Delta_{\rm M}) + 2b_{\rm M1} + b_{\rm c}. \tag{9-57}$$

^{*} Здесь и далее для прямоугольных проводников принимаются в соответствии с ГОСТ 434 на обмоточные провода обозначения меньшего размера «а» и большего «b».

Уточненная ширина зубца в наиболее узкой части (мм)

$$b_{31 \text{ min}} = t_{1 \text{ min}} - b_{\pi 1}.$$
 (9-58)

Уточненная магнитная индукция в наиболее узкой части зубца статора (Тл)

$$B_{31 \text{ max}} = t_1 B_6 / (b_{31 \text{ min}} k_c).$$
 (9-59)

Плотность тока в обмотке статора J_1 определяют по (9-39), а h_{c1} — по (9-24). Далее находят удельную тепловую нагрузку от потерь в обмотке A_1J_1 и сравнивают ее со средним допускаемым значением из рис. 9-8. При классах нагревостойкости В и H, а также при частотах вращения, отличающихся от 1500 об/мин, принимаемое из рис. 9-8 значение $(A_1J_1)_{\text{доп}}$ должно быть умножено на поправочные коэффициенты, как это было рекомендовано для трапецеидальных пазов. Если полученный при расчете двигателя показатель A_1J_1 превышает допускаемое значение более чем на 15%, то следует поступить так, как было рекомендовано для трапецеидальных пазов. Размеры обмотки определяют в такой последовательности.

Среднее зубцовое деление статора t_{cp1} — по (9-40) (MM) Средняя ширина катушки обмотки b_{cpl} — по (9-41) (MM) Средняя длина одной лобовой части обмотки (мм) при *U*≤66′) В $l_{\pi 1} = 1.3b_{\text{cpl}} + h_{\pi 1} + 50$ (9-60)при *U*=6000 В $l_{\pi_1} = 1.2b_{\rm cpl} + h_{\pi_1} + 90$ (9-61)Средняя длина витка обмотки (мм) l_{cpl} — по (9-43) Длина вылета лобовой части обмот $l_{\rm B1} = 0.4b_{\rm CD1} + h_{\rm H1}/2 + 25$ (9-62)ки (мм) при *U*≤660 В То же, при U=6000 В $l_{\rm BI} = 0.35 b_{\rm CDI} + h_{\rm DI}/2 + 45$ (9-63)

Конструкция изоляции обмотки статора из прямоугольного провода, расположенного в полуоткрытых или в открытых пазах, приведена в приложениях 28 и 30.

Примеры расчета машин

3. Обмотка статора. Параметры, общие для любой обмотки.

Для двигателя № 1 принимаем однослойную всыпную концентрическую обмотку (табл. 9-4) из провода марки ПЭТВ (класс нагревостойкости В), укладываемую в трапецеидальные полузакрытые пазы (рис. 9-7). Для двигателя № 2 принимаем двухслойную обмотку из жестких катушек (табл. 9-4) выполняемую проводом ПЭТП-155 (класс нагревостойкости F), укладываемую в прямоугольные полуоткрытые пазы (рис. 9-9).

Последователь-	Условные обо- значения	Источник	Двигатель № I	Двигатель № 2
37	k_{p1}	(9-9)	$0.5/[3\sin(60/(3\cdot2))] = 0.96$	$0,5/[4\sin(60/(4\cdot2))] = 0,959$
38	β ₁ , ο. e.	§ 9-4	1,0	0,75
39	y_{m1} , p. nas	(9-10)	36/4 = 9	0.75.70.6
40	y_{π_1} , р. паз k_{y_1}	(9-11) (9-12)	1.0	$\begin{array}{c} 0.75.72/6 = 9 \\ (0.75.90^{\circ}) = 0.924 \end{array}$
41	1	(9-13)	$0.96 \cdot 1 = 0.96$	$0,959 \cdot 0,924 = 0,886$
42	Φ' , B5	(9-14)	$\begin{array}{c c} 0,885 \cdot 153 \cdot 115 \cdot 10^{-6}/2 = \\ = 0,0078 \end{array}$	$\begin{array}{c} 0,875 \cdot 422 \cdot 225 \cdot 10^{-6}/3 = \\ = 0,0277 \end{array}$
40		(0.5)	0,97.220	0,98.380
4 3	w' ₁	(9-15)	$\frac{222.0,96(50/50)}{222.0,96(50/50)}$	0,00000000000000000000000000000000000
			$\times \frac{1}{0,0078} = 128$	
44	, a ₁	§ 9-4	1	3
45 46	N' 1 1 N 11	(9-16) § 9-4	$128 \cdot 1/(2 \cdot 3) \rightleftharpoons 21,3$	68.3/(3.4) = 17 $17 = 8 + 9$
47		(9-17)	$21 \cdot 2 \cdot 3/1 = 126$	17.3.4/3 = 68
48	Φ, B ₀	(9-18)	$0.0078 \cdot 128/126 = 0.0079$	$0.0277 \cdot 68 / 68 = 0.0277$
49	B_{δ} , Тл	(9-19)	$0.885 \cdot 128/126 = 0.9$	0.875.68/68 = 0.875
50	I ₁ , A	(9-20)	$\begin{array}{c c} 7,5 \cdot 10^3/(3 \cdot 220 \cdot 0,87 \times \\ \times 0,86) = 15,2 \end{array}$	$ \begin{array}{c} 160 \cdot 10^{8} / (3 \cdot 380 \cdot 0, 93 \times \\ \times 0, 88) = 171, 5 \end{array} $
51	А, А/см	(9-21)	$\frac{10 \cdot 21 \cdot 36 \cdot 15, 2}{\pi \cdot 153 \cdot 1} = 239$	$\frac{10 \cdot 17 \cdot 72 \cdot 171,5}{\pi \cdot 422 \cdot 3} = 528$
52 5 3	B_{c_1} , Тл t_1 , мм	табл. 9-13 (9-22)	$ \begin{array}{c} 1,65 \\ \pi \cdot 153/36 = 13,3 \end{array} $	$ \begin{array}{c} 1,55 \\ \pi \cdot 422/72 = 18,4 \end{array} $
		статора с тр	апецеидальными полузан	рытыми пазами
54	B ₃₁ , Тл	табл. 9-14	1,85	_
55	<i>b</i> ₃₁ , мм	(9-23)	13,3.0,9/(0,97.1,85) =	_
5 6	<i>h</i> _{с1} , мм	(9-24)	$\begin{array}{c c} = 6,67 \\ 7,9 \cdot 10^{3}/(2 \cdot 0,97 \cdot 115 \times \end{array}$	_
57	<i>h</i> п1, мм	(9-25)	(233-153) = 21,5 (233-153)/2]-21,5 = 18,5	-
58	b 1, м м	(9-26)	$\begin{bmatrix} \pi(153 + 2.18, 5)/36] - \\ -6,67 = 9,9 \end{bmatrix}$	_
59	<i>b'</i> ш1 мм	(9-34)	$0.3\sqrt{132} = 3.5$	- ,
60	<i>b</i> ₂ , мм	(9-27)	$\begin{bmatrix} \pi(153 + 2 \cdot 0, 5 - 3, 5) - \\ -36 \cdot 6, 67 \end{bmatrix} / (36 - \pi) = \\ = 7, 07$	_
61	Проверка <i>b</i> ₁ и <i>b</i> ₂ , мм	(9-28)	$ 36(9,9-7,07)+\pi(7,07)-\\ -3,5)-2\pi(18,5-\\ -0,5)=0 $	_
62	S _{ш1} , мм ²	(9-29)	$\frac{9,9+7,07}{2}$ (18,5-0,5-	_
			$-\frac{7,07-3,5}{2}$ = 137,6	
l	i			

Последозатель- ность расчета	Условные обозначения	Источник	Двигатель № 1	Двигатель № 2
63	S'mi, MM2	(9-30)	$\frac{9,9+7,07}{2}$ -0,1)×	
			\times (18,5 – 0,5 –	•
			$-\frac{7,07-3,5}{2}-0,1$ =136,8	
64	S _n , mm ²	(9-31)	0.25(2.18,5+9,9++7,07) = 13,5	
65	S _{пр} , мм²	(9-32)	0,5.9,9+0,75.7,07 = 10,25	_
66	S'' _{π1} , мм ²	(9-33)	136,8 - 13,5 - 10,25 = 113,1	_
67	$c(d')^2$, mm ²	(9-36) § 9-4	$113, 1 \cdot 0, 75/21 = 4,04$ $k'_{\pi} = 0,75$	- :*
68	c	§ 9-4	" "	-
6 9	d', mm	(9-37)	$V_{0,75\cdot 113,1/(21\cdot 2)} = 1,41$	
7 0	d/d', mm	приложе- ние 1	1,32/1,405	-
71	S, mm²	приложе- ние 1	1,368	-
7 2	$k_{\mathbf{z}}$	(9-3 5)	$21 \cdot 2 \cdot 1,405^{2}/113,1 = 0,73$	
73	<i>b</i> ′′ _{ш1} , мм	(9-38)	$1,405+2\cdot0,25+0,4=$ = 2,305: принимаем	_
74	J_1 , A/mm ²	(9-39)	$b_{\text{III}} = b'_{\text{III}} = 3.5$ $15.2/(2 \cdot 1.368 \cdot 1) = 5.56$	
75	$A_1 I_1$	\$ 9,4	239.5,56 = 1329	
	$A^2/(cm \cdot mm^2)$			
7 6	$(A_1 \hat{I}_1)_{\text{ДОП}},$ $A^2/(\text{см} \cdot \text{мм}^2)$	рис. 9-8.	$2100 \cdot 0,75 = 1575$:
77	t_{Cp1} , MM	(9-40)	$\pi(153 + 18,5)/36 = 15$	
7 8	b_{cp_1} , MM	(9-41)	15.9 = 135	
79	l_{π_1} , mm	(9-42)	$ \begin{array}{c c} (1, 16 + 0, 14 \cdot 2) 135 + \\ + 15 = 209 \end{array}$	
80	l_{cp1} MM	(9-43)	2(115 + 209) = 648	-
81	<i>l</i> _{B1} , MM	(9-44)	$(0,19+0,1\cdot 2)\cdot 135+10=$ = 62,65	-
	Обмотка	а статора с	прямоугольными солустк	рытыми пазами
82	B' _{31 max} , Тл	табл. 9-16	_	1,8
83	h ₁₁₁₁ , MM	§ 9-4	· —	1,0
84	$h_{\rm K}$, MM	§ 9-4	<u> </u>	3,0
85	t _{lmin} , MM	(9-46)	_	$\pi(422+2\cdot1+2\cdot3)/72=18.8$
86	b' at min; MM	(9-47)	_	$ \begin{vmatrix} 18,8 \cdot 0,875/(0,95 \cdot 1,8) = \\ = 9,6 \end{vmatrix} $
87	b' _{π1} , мм	(9-48)	_	18,8-9,6=9,2
88	b_{III} , MM	(9-49)	_	$0,6 \cdot 9,2 = 5,5$
89	$N_{\rm m}$	§ 9-4	I —	j l

Последователь- ность расчета	Условные обозначения	Источник	Двигатель № 1	Двигатель № 2
90	2b _и , мм	табл. 9-17		2,2
91	<i>b'</i> эф, мм	(9-50)	_	(9,2-2,2-0,3)/1=6,7
92	N_{B}	(9-51)	_	17, 1 = 17
93	h'c1, MM	(9-24)	_	$2,77 \cdot 10^{4} (2 \cdot 0,95 \cdot 225 \times 1,55) = 41,8$
94	<i>h'</i> п1, мм	(9-25)	 ·	(590 - 422)/2 - - 41,8 = 42,2
95	<i>h′</i> _{эф} , мм	(9-52), табл. 9-17	_	(42,2-4,5-3-1-0,3)/17 = 1,96
96	S' _{эф} , мм²	(9-53)	_	1,96.6,7 = 13,14
97	c	§ 9-4.	_	2
98	c_b	§ 9-4	-	2
99	c_a	§ 9-4	_	1
100	а', мм	(9-54), при- ложение 3	_	1,96/1-0,15=1,81
101	b', mm	(9-55)	_	6,7/2-0,15=3,2
102	$a \times b$, мм	приложе- ние 2		1,8×3,35
103	S, мм ²	то же	_	5,667
104	h_{π_1} , mm	(9-56)	_	$17 \cdot 1(1,8+0,15) +$
105	<i>b</i> _{ш1} , мм	(9-57)	- :	+4.5+0.3=38 1.2(3.35+0.15)+
106	<i>h</i> _{с1} , мм	из (9-25)	_	+2,2+0,3=9,5
107	b _{эl min} , мм	(9-58)	_	(590 - 422)/2 - 38 = 46
108	$B_{\rm si\ max}$, Тл	(9-59)	_	18.8 - 9.5 = 9.3 $18.8 \cdot 0.875/(9.3 \times$
109	$J_1 A/\text{MM}^2$	(9-39)	_	(0.95) = 1.8 (171.5/(2.5.667.3) =
110	A_1J_1 , $A^2/(c_M \cdot mm^2)$	§ 9-4	_	$= 5,04 \\ 528 \cdot 5,04 = 2661$
111.	$(A_1J_1)_{\Pi \cap \Pi},$ $A^2/(cM \cdot MM^2)$	рис. 9-8, табл. 9-15	-	$3350 \cdot 0,86 = 2880$
112	t _{ср1} , мм	(9-40)	_	$\pi (422 + 38) / 72 = 0$
113	<i>b</i> _{ср1} , мм	(9-41)	_	20.9 = 180
114	l_{J1} , mm	(9-60)	_	$1,3 \cdot 180 + 38 + 50 = 322$
115	<i>l</i> _{ср1} , мм	(9-43)	_	2(225 + 322) = 1094
116	l_{a_1} , mm	(9-62)	_	$ 0,4 \cdot 180 + 38/2 + + 25 = 116 $
	•	•	•	

§ 9-5. Обмотка короткозамкнутого ротора

Обмотка ротора с овальными полузакрытыми и закрытыми пазами. Пазы ротора имеют обычно овальную форму (рис. 9.10a, 6), причем радиусы r_1 и r_2 принимают такими, чтобы стенки зубцов были параллельны (b_{32} =const) на протяжении расстояния h_1 . Такие пазы применяют в двигателях с $h \leqslant 250$ мм. В двигателях с $h \leqslant 132$ мм пазы обычно выполняют полузакрытыми, а с $h \leqslant 160$ мм — закрытыми.

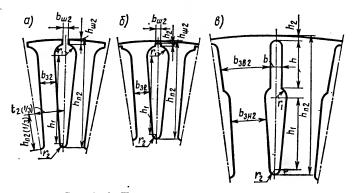


Рис. 9-10. Пазы короткозамкнутого ротора: а — овальные полузакрытые; б — овальные закрытые; в — бутылочной формы

Примерные значения высот пазов короткозамкнутого ротора $h_{\rm n2}$ приведены на рис. 9-12. Чем больше принимаемое значение $h_{\rm n2}$, тем меньше высота спинки ротора $h_{\rm c2}$ и соответственно больше магнитная индукция в спинке $B_{\rm c2}$. Если при проверке расчетом значение $B_{\rm c2}$ превысит предел, равный 1,6 Тл, то высоту паза $h_{\rm n2}$, принятую из рисунка, снижают. Расчет размеров зубцовой зоны (зубцов и пазов) ротора начинают с определения ширины зубца $b_{\rm 32}$, исходя из средних значений магнитной индукции в зубцах ротора $B_{\rm 32}$ (табл. 9-18).

Таблица 9-18

h, mm	2р	B_{32} (Тл) для двигателей со степенью защиты	
		IP44	IP23
50—132	2; 4; 6; 8	1,60—1,80	1,85—2,05
160—250	2 4; 6; 8	1,75—1,95 1,70—1,90	1,85—2,05 1,75—1,95
280—355	2 4 6; 8; 10; 12	1,60—1,80 1,80—2,00 1,70—1,90	1,80—2,00 2,00—2,20 1,80—2,00

Определяют радиусы пазов r_1 и r_2 , обеспечивающие постоянство b_{32} . Если окажется, что $r_2 < 1$ (для $h \le 132$ мм) или $r_2 < 2$ (для $h \ge 160$ мм), то следует уменьшить b_{32} , повысив B_{32} .

Определение размеров овальных полузакрытых и закрытых

пазов производят в такой последовательности:

Высота паза (мм) Расчетная высота спинки ротора (мм): для $h \le 63$ мм, 2p = 2

для
$$h \leq 63$$
 мм, $2p \geq 4$ для $h \geq 71$ мм, $2p = 2$

Магнитная индукция в спинке ротора (Тл)
Зубцовое деление по наружному диаметру ротора (мм)
Магнитная индукция в зубцах рото-

ра (Тл) Ширина зубца (мм)

Больший радиус паза (мм)

Расстояние между центрами радиусов (мм) Проверка правильности определения r_1 и r_2 исходя из условия b_{32} —const Площадь поперечного сечения стержня, равная площади прперечного сечения паза в штампе (мм²)

 $h_{\text{п2}}$ — из рис. 9-12

$$h_{c2} = 0.49 D_{m2} - h_{m2}$$
 (9-64)

$$h_{c2} = 0.4D_{\pi 2} - h_{\pi 2}$$
 (9-65)

$$h_{c2} = 0,58D_{H2} - h_{m2} - \frac{2}{3} d_{K2},$$
 (9-66)

$$h_{\text{cg}} = 0.38 D_{\text{H2}} - h_{\text{m2}} - \frac{2}{3} d_{\text{K2}}$$
 (9-67)

$$B_{c2} = \Phi \cdot 10^{6} / (2k_{c}l_{2}h_{c2}) \tag{9-68}$$

(9-69)

$$t_2 = \pi D_{\mathbf{H}2}/\mathbf{z_2}$$

$$b_{32} = t_2 B_{\delta} / (B_{32} k_c) \tag{9-70}$$

$$r_2 = \frac{\pi \left(D_{\text{H2}} - 2h_{\text{H2}} \right) - z_2 b_{32}}{2 \left(z_2 - \pi \right)} \tag{9-71}$$

$$r_1 = \frac{\pi \left(D_{\text{H2}} - h_{\text{III2}} - 2h_2\right) - \mathcal{Z}_2 b_{32}}{2 \left(z_2 + \pi\right)} \quad (9-72)$$

$$h_1 = h_{m2} - h_{m2} - h_2 - r_1 - r_2$$
 (9-73)

$$\pi h_1 - z_2(r_1 - r_2) \approx 0$$
 (9-74)

$$S_{\text{ct}} = s_{\text{m2}} = 0,5\pi (r_1^2 + r_2^2) + (r_1 + r_2) h_1$$
(9-75)

Здесь для полузакрытого паза h_{m2} =0,5÷0,75 мм; h_2 =0; b_{m2} =1,0÷1,5 мм; для закрытого паза h_{m2} =0,7 мм, h_2 =0,3 мм; b_{m2} =1,5 мм. При отсутствии аксиальных каналов в роторе $d_{\text{к2}}$ =0.

Пазы ротора бутылочной формы. Пазы короткозамкнутого ротора двигателей с h=280÷355 мм обычно имеют бутылочную форму и выполняются закрытыми (рис. 9-10 s). Размеры нижней части бутылочного паза выбирают так, чтобы обеспечить равновеликое поперечное сечение зубцов $b_{3,n2}$ на протяжении h_1 .

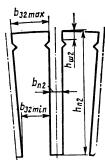
Ход расчета аналогичен описанному для ротора с овальными пазами. По рис. 9-12 выбирают примерное значение высоты паза ротора $h_{\rm n2}$. Этим определяется расчетная высота спинки ротора $h_{\rm c2}$ и магнитная индукция в спинке ротора $B_{\rm c2}$, которая не должна превышать 1,6 Тл. Затем находят ширину зубца в его нижней части $b_{\rm 3.H2}$, исходя из того, чтобы магнитная индукция в нижней части зубцов ротора $B_{\rm 3.H2}$ не превосходила бы значений, приведенных в табл. 9-18.

Для верхней части паза принимают h_2 =0,2÷0,5 мм; h=15 мм; затем рассчитывают размеры нижней части паза: больший r_1 и меньший r_2 радиусы; расстояние между их центрами, а также ширину верхней части стержня b. Значение r_2 должно быть не менее 2 мм, иначе следует уменьшить $b_{3,H2}$, повысив $B_{3,H2}$.

Определение размеров пазов ротора бутылочной формы производят в такой последовательности:

Высота паза (мм) $h_{\rm n2}$ — из рис. 9-12 Расчетная высота спинки ротора h_{c2} — no (9-66) — (9-67) (MM)Магнитная индукция в спинке рото- B_{c2} — no (9-68) ра (Тл) Зубцовое деление по наружному $t_2 - \pi o (9-69)$ диаметру ротора (мм) Ширина зубца в нижней части зуб $b_{3,H2}$ — no (9-70) ца (мм) Меньший радиус паза (мм) $r_2 = [\pi(D_{H2} - 2h_{H2}) - z_2b_{3,H2}]/[2(z_2 - \pi)]$ $r_1 = [\pi(D_{\text{H2}} - 2h_2 - 2h) - z_2b_{3,\text{H2}}]/[2(z_2 +$ Больший радиус паза (мм) Расстояние между центрами радиу $h_1 = h_{11} - h_2 - h_1 - r_1 - r_2$ сов (мм) Правильность определения r_1 и r_2 по (9-74) исходя из требования $b_{a, B2}$ =const Ширина верхней части стержия $b \approx (1 + 1.25) r_1$ (9-79)(MM) $S_{\text{CT,H}} = \frac{\pi}{2} (r^2_1 + r^2_2) + (r_1 + r_2) h_1$ Площадь поперечного сечения нижней части стержня (мм²) (9-80)Площадь поперечного сечения верх- $S_{CT,B} = b(h-0.11b)$ (9-81)ней части стержня (мм²) Общая площадь поперечного сече- $S_{c_{7}} = S_{n_{2}} = S_{c_{7,H}} + S_{c_{7,B}}$ (9-82)ния стержня, равная площади поперечного сечения паза штампе

Открытые пазы ротора прямоугольной формы. Открытые прямоугольные пазы в роторе (рис. 9-11) применяются для высоко-



 (MM^2)

Рис. 9-11. Пазы короткозамкнутого ротора прямоугольной формы

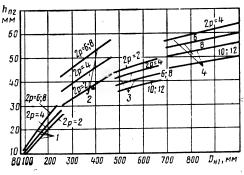


Рис. 9-12. Средние значения $h_{\pi 2} = f(D_{\text{H}1})$ короткозамкнутого ротора:

1 — ротор с овальными полузакрытыми пазами;
 2 — ротор с овальными закрытыми пазами;
 3 — ротор с бутылочными пазами;
 4 — ротор с прямочугольными открытыми пазами

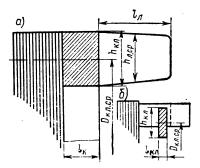


Рис. 9-13. Короткозамыкающие кольца ротора

вольтных двигателей с $h=400 \div 450$ мм. В эти пазы укладывают прямоугольные алюминиевые шины, привариваемые к алюминиевым короткозамыкающим кольцам.

Ход расчета аналогичен описанному для ротора с овальными пазами. По рис. 9-12 выбирают предварительно значение высоты паза ротора h'_{n2} , что предопределяет предварительное значение высоты спинки ротора h'_{c2} и магнитную индукцию в спинке ротора, которая не должна превышать 1,6 Тл. Затем находят ширину зубца в наиболее

узком месте, исходя из того, чтобы магнитная индукция в этой части зубцов была: для исполнения $IP44-B'_{32 \text{ max}}=1,5+1,7$ Тл; для $IP23-B'_{32 \text{ max}}=1,6+1,8$ Тл. Затем выбирают ближайшие стандартные размеры прямоугольного алюминиевого стержня (см. приложение 4) и по ним уточняют размеры паза, зубца, спинки (округленные до десятых долей мм в большую сторону) и магнитную индукцию.

Размеры открытых пазов ротора прямоугольной формы определяют в такой последовательности.

Предварительные размеры. Высота паза (мм) Высота спинки ротора (мм) Магнитная индукция в спинке ротора (Тл) деление по наружному Зубцовое диаметру ротора (мм) Ширина зубца в наиболее узком месте (мм) Ширина паза (мм) Размеры стержня по высоте (мм) То же, по ширине Уточненные размеры Ближайшие стандартные размеры стержня (мм) и его сечение (мм²) Высота паза (мм) Ширина паза (мм) Площадь поперечного сечения паза (MM^2) Высота спинки ротора (мм) Магнитная индукция в спинке ротора (Тл) Ширина зубца в наиболее узком меєте (мм) Магнитная индукция в наиболее узком месте зубца (Тл) Длина стержня (мм)

$$h'_{\pi 2}$$
 — из рис. 9-12 h'_{c2} — по (9-66) или по (9-67) B'_{c2} — по (9-68)

$$t_2 - - \pi o (9-69)$$

$$b'_{32\min} = t_2 B_0 / (B'_{32\max} k_c)$$
 (9-83)

$$b'_{12} = [\pi(D_{12} - 2h'_{12})/z_2] - b'_{32min}$$

$$b'_{12} = h'_{12} - h_0 - h_{m2}$$

$$b'_{12} = b'_{12} - b_c$$

$$(9-84)$$

$$(9-85)$$

$$(9-86)$$

$$h_{\mathtt{c}\mathtt{T}},\ b_{\mathtt{c}\mathtt{T}}$$
 и $S_{\mathtt{c}\mathtt{T}}$ по приложению 4

$$h_{n2} = h_{c r} + h_{c} + h_{m2}$$
 (9-87)
 $b_{n2} = b_{c r} + b_{c}$ (9-88)
 $S_{n2} = h_{n2}b_{n2}$ (9-89)

$$h_{c2}$$
 — по (9-66) или по (9-67) B_{c2} — по (9-68)

$$b_{32\min} = [\pi(D_{\pi 2} - 2h_{\pi 2})/z_2] - b_{\pi 2}$$
 (9-90)

$$B_{32 \text{max}} = t_2 B_0 / (b_{32 \text{min}} k_c)$$
 (9-91)

$$l_{c_{1}} = l_{2} + 2l_{n2} \tag{9-92}$$

Здесь h_c и b_c — припуски на сборку сердечника (см. § 9-4); h_c =4 мм.

Короткозамыкающее кольцо обмотки ротора. На рис. 9-13 показаны короткозамыкающие кольца для литой (а) и сварной (б) конструкций клетки. Размеры кольца определяют следующим образом. Поперечное сечение кольца $S_{\kappa\pi}$ связано с ранее определенным сечением стержня клетки $S_{\rm cr}$, а высота кольца $h_{\kappa\pi}$ — с высотой паза $h_{\rm n2}$. Это предопределяет длину кольца $l_{\kappa\pi}$. Для определения расположения кольца клетки вычисляют его средний диаметр $D_{\kappa\pi,{\rm cp}}$.

Размеры короткозамыкающего кольца находят в такой последовательности:

Поперечное сечение кольца (мм²): литой клетки сварной клетки Высота кольца (мм):	$S_{\text{K}\pi} = (0.35 + 0.45) z_2 S_{\text{c}\pi}/(2p)$ $S_{\text{K}\pi} = 0.4 z_2 S_{\text{c}\pi}/(2p)$	(9-93) (9-94)
литой клетки сварной клетки Длина кольца (мм)	$h_{\kappa,n} \approx (1,1+1,2) h_{n2} h_{\kappa,n} \approx 1,2 h_{n2} l_{\kappa,n} = S_{\kappa,n}/h_{\kappa,n}$	(9-95) (9-96) (9-97)
Средний диаметр кольца (мм): литой клетки сварной клетки Вылет лобовой части обмотки (мм)	$\begin{array}{l} D_{\text{K}\text{II},\text{CP}} = D_{\text{B2}} - h_{\text{K}\text{II}} \\ D_{\text{K}\text{II},\text{CP}} = D_{\text{B2}} - 2h_{\text{III}2} - 2h_{\text{K}\text{II}} - 0.5h_{\text{CT}} \\ l_{\text{B2}} = k_{\text{II}} l_{\text{II}2} + l_{\text{K}\text{II}} \end{array}$	(9-98) (9-99) (9-100)

Здесь $l_{\pi 2}$ =50 мм — длина лобовой части стержня; k_{π} =0,9—коэффициент, учитывающий изгиб стержня.

Примеры расчета машин. 4. Обмотка короткозамкнутого ротора

Последователь- ность расчета обозначения		Источник	Двигатель № 1
	Размеры	овальных по	олузакрытых пазов
117 ı	$h_{\tt H2}, \; {\tt MM}$	рис. 9-12	25.5
118	h_{C2} , MM	(9-67)	$0.38 \cdot 152.3 - 25.5 - (2/3)0 = 32.4$
119	$B_{\mathbf{c}_{2}}^{n_{\mathbf{c}_{2}}}$, Тл	(9-68)	$0.0^{\circ}79 \cdot 10^{\circ}/(2 \cdot 0.97 \cdot 115 \cdot 32.4) = 1.09$
120	t_2 , MM	(9-69)	$\pi \cdot 152,3/34 = 14$
121	B_{32}^{2} , Тл	табл. 9-18	1.7
122	b_{32} , MM	(9-70)	14.0 9/(1 7.0 97) 7 6
122	032, MM	(3-70)	-/150 0 0 05 5) 04 5 0
123	ra, MM	(9-71)	$\frac{\pi(152,3-2\cdot25,5)-34\cdot7,6}{2\cdot24}\approx1,0$
120	/ 2, MIM	(3-71)	$2(34-\pi)$
124	r ₁ , MM	(9-72)	$\frac{\pi(152,3-2\cdot0,75-2\cdot0,3)-34\cdot7,6}{2(34+\pi)} =$
			=2,9
125	h_1 , MM	(9-73)	25,5-0,75-0-1-2,9=20,8
126	проверка	(9-74)	$\pi \cdot 20,8-34(2,9-1) \approx 0$
127	$S_{\rm cr} = S_{\rm m2}^{\rm r_1} \rm M r_2$	(9-75)	$(\pi/2)(2,9^2+1^2)+(2,9+1)20,8=$ = 95,9
	Размеры	короткозамь	икающего кольца
128	$S_{\kappa,n}$, mm ²	(9-93)	$0.4 \cdot 34 \cdot 95.9/4 = 326$
129		(9-95)	1,2.25,5 = 30.6
130	$h_{\rm KJI}$, MM	(9-97)	326/30,6 = 10,65
	L _{K,I} , MM	(9-98)	
131	$D_{\text{K.I. CD}}$, MM	(9-90)	152,3-30,6=121,7

§ 9-6. Обмотка фазного ротора

Тип обмотки и общие положения. Обычно в роторах применяют двухслойную волновую обмотку из медных изолированных стержней прямоугольного поперечного сечения. В пазу располагают по два стержня (один над другим, большей стороной по высоте паза). Следовательно, количество проводников в пазу N_{n2} = 2. Если по расчету сечение эффективного стержня получается больше 100 мм^2 , то его разделяют на два элементарных; тогда по

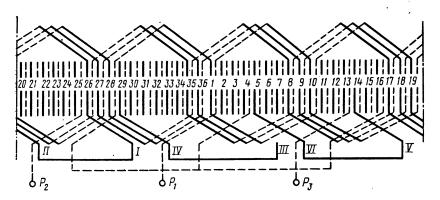


Рис. 9-14. Схема двухслойной волновой обмотки фазного ротора (одной фазы) $Z_2 = 36; \ 2p = 4; \ q_2 = 3; \ a = 1$

ширине паза располагают два стержня, изолированных вместе. Основные свойства двухслойных волновых обмоток ротора и методы выполнения их подробно освещены в [8; 22]. На рис. 9-14 приведена для примера развернутая схема двухслойной волновой обмотки фазного ротора. Количество пазов ротора z_2 должно выбираться с учетом рекомендаций, приведенных в § 9-3, и, в частности, табл. 9-12. Количество пазов на полюс и фазу ротора q_2 определяется по (9-8). Обмотка имеет одну параллельную ветвы a_2 —1. Количество последовательно соединенных витков обмотки одной фазы $w_2 = 2pq_2. \tag{9-101}$

Шаги обмотки для целого и дробного q_2 находят следующим образом. При целом q_2 шаги секций с передней (со стороны выводов) и с задней стороны y_{n2} и y'_{n2} принимаются равными $3q_2$, а шаг в конце обхода ротора укороченный: $y''_{n2}=3q_2-1$. При дробном q_2 шаг обмотки с передней стороны $y_{n2}=3q_2-1/2$, с задней $y'_{n2}=3q_2+1/2$, а шаг в конце обхода $y''_{n2}=3q_2-1/2$. Обмотка с дробным q_2 считается обмоткой с укороченным шагом; при этом

 $eta_2 \approx 0,96$. Коэффициенты распределения $k_{\rm p2}$, укорочения $k_{\rm y2}$ и обмоточный коэффициент $k_{\rm o62}$ определяются так же, как для обмотки статора по (9-9), (9-12), (9-13) с заменой q_1 на q_2 , z_1 на z_2 , β_1 на β_2 .

•	2 p	B' _{32 max} (Тл) для дви- гателей со степенью защиты					
	•	IP44	IP23				
6	4 —12	1.8 - 2.2 $1.7 - 2.1$	1,9 — 2,35 1,7 — 2,1				

2 <i>p</i>	<i>h'</i> п2. мм	2р	h' _{π2} , ΜΜ
4	33,5+0,024D _{H1}	8	$29+0,024D_{H1}$
	31,4+0,024D _{H1}	10 и 12	$25,8+0,024D_{H1}$

Примечание. См. примечание к табл. 9-16.

Коэффициент трансформации ЭДС и тока

$$k_{\rm TP} = w_1 k_{\rm obs} / (w_2 k_{\rm obs}).$$
 (9-102)

Электродвижущая сила обмотки (В)

$$E_2 = k_{\rm H} U_1 / k_{\rm Tp}.$$
 (9-103)

При соединении обмотки ротора в звезду напряжение на кольцах (В) $U_{\kappa} \approx \sqrt{3} \, E_z$. (9-104)

Для уменьшения тока, проходящего через кольца, и соответственно потерь в щеточном контакте рекомендуется выбирать

отношение напряжения к току кольца $U_{\rm K}/I_{\rm K} = 0,6 + 2,5$ (большие значения для больших двигателей), но $U_{\rm K}$ должно быть не больше 1200 В.

На контактных кольцах асинхронного двигателя с фазным ротором устанавливаются металлографитные щетки марки МГ4.

Обмотка фазного ротора с прямоугольными полузакрытыми пазами. Прямоугольные полузакрытые пазы фазного ротора имеют форму, показанную на рис. 9-15. Они применяются в элекгродвигателях с h≥225 мм. Для нахождения ширины зубца в наиболее узком месте $b_{32\,\text{min}}$ следует принять значение индукции в этой части зубца $B'_{32\,\text{max}}$ по табл. 9-19 и определить предварительное значение $b'_{32\,\text{min}}$ по (9-83). Предварительное значение высоты паза ротора $h'_{\pi 2}$ берут по табл. 9-20.

Этим определяется предварительное значение высоты спинки ротора $h'_{\rm c2}$ и магнитная индукция в спинке ротора $B_{\rm c2}$, которая не должна превышать 1,6 Тл.

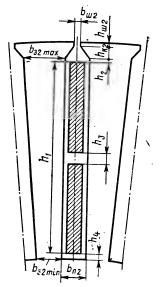


Рис. 9-15. Пазы фазного рогора прямоугольные полузакрытые

Затем находят предварительную ширину паза и допустимые высоту и ширину стержня обмотки ротора. Определяют ближайшие стандартные размеры стержня и его сечение. Потом устанавливают

окончательные размеры зубцовой зоны, высоту спинки ротора, ин-

дукции и размеры катушки обмотки.

Ниже приведены (для классов нагревостойкости В, F и H) значения общей толщины изоляции в пазу ротора по высоте и ширине h_{n2} и $2b_{n2}$, включающие толщину изоляции стержня, размеры прокладок и припусков на укладку:

Высота оси в	раще	ния	h,	MM		225 —250	280355	400-450
Высота $h_{\mu \bullet}$, м	IM .					4,3	4,5	7,1
Ширина 20и2,	MM					1,4	1,6	3,0

Значение $h_{\rm u2}$ не учитывает высоту клина $h_{\rm k2}$. Размеры следует принимать такими: для клина $h_{\rm k2}{=}2$ мм (при $h{\leqslant}250$ мм), $h_{\rm k2}{=}2,5$ мм (при $h{\approx}280{\div}355$ мм), $h_{\rm k2}{=}3,5$ мм (при $h{>}355$ мм); для шлица $h_{\rm m2}{=}1,0$ мм, $b_{\rm m2}{=}1,5$ мм. Конструкция изоляции обмоток фазного ротора представлена в приложении 22. Размеры прямоугольных полузакрытых пазов ротора и расположенных в них проводов рассчитывают в такой последовательности:

Предварительные значения Высота паза (мм)	h' _{n2} — по табл. 9-20	
Высота спинки ротора (мм)	h'_{c2} — no (9-67)	
Магнитная индукция в спинке ро-		
тора (Тл)	2 62 110 (0 00)	
Зубцовое деление по наружному	$t_2 - \pi_0$ (9-69)	
диаметру ротора (мм)	12 110 (0.00)	
Магнитная индукция в наиболее уз-	В' пот от то таби 9-19	
ком месте зубца, ротора (Тл)	2 seman no raon. 5 15	
	$b'_{32\min}$ — no (9-83)	
сте (мм)	32ши по (0 00)	
Ширина паза, (мм)	b'_{n2} — no (9-84)	
Размеры стержня по высоте, мм	$h' = (h'_{m2} - h_{m2} - h_{m2} - h_{m2})/2$	(9-105)
То же, по ширине (мм)	$b' = b'_{12} - 2b_{12} - b_{c}$	(9-106)
Ближайшие стандартные размеры	$h_{c\tau}$, $b_{c\tau}$, $S_{c\tau}$ — по приложению	
стержня (мм) и его сечение (мм ²)	net, vet, vet — no nphilomenho	2
Количество элементарных стержней	Обычно c_2 =1; при $S_{c_{7}}$ ≥100 мм ²	MONTIO
в одном эффективном	принять $c_2=2$, 3 и 4	MOWHO
Уточненные значения	принять с2—2, 5 и 4	
Высота паза (мм)	$h_{\text{m2}} = 2h_{\text{c}} + h_{\text{m}} + h_{\text{m2}} + h_{\text{m2}} + h_{\text{c}}$	(9-107)
Ширина паза (мм)	$b_{12} = b_{CT} + 2b_{u2} + b_{c}$	(9-108)
	h_{c2} — no (9-67)	(9-100)
Высота спинки ротора (мм)	B_{c2} — no (9-68)	
Магнитная индукция в спинке ро-	De2 — 110 (9-00)	
тора (Тл)	$b_{32\min}$ — no (9-90)	
Ширина зубца в наиболее узком	032min 110 (9-90)	
месте (мм)	$B_{32\text{max}}$ — no (9-91)	
Магнитная индукция в наиболее	D32max 110 (3-31)	
узком месте зубца (Тл)	t	(0.100)
Среднее зубцовое деление ротора	гер <u>2</u> —л (D _{H2} —п _{п2})/22	(9-109)
(MM)	ht	(0.110)
	$b_{cp2}=t_{cp2}y_{n,cp2}$	(9-110)
(MM)		
Средняя длина лобовой части ка-		
тушки обмотки (мм): при <i>U</i> к≤750 В	$l_{\pi 2} = 1.2b_2 + h_{\pi 2} + 50$	(9-111)
при U _K >750 В	$l_{\pi 2} = 1,2b_{2} + h_{\pi 2} + 30$ $l_{\pi 2} = 1,2b_{p2} + h_{\pi 2} + 70$	
		(9-112)
Средняя длина витка обмотки (мм)	$l_{\text{cp2}}=2(l_2+l_{\pi 2})$	(9-113)
Вылет лобовой части обмотки (мм):	1 0.3h - + (h ./2) + 25	(0.114)
при Uк≤750 В	$l_{\text{B2}} = 0.3b_{\text{cp2}} + (h_{\text{n2}}/2) + 25$	(9-114)
при <i>U</i> и>750 В	$l_{\text{B2}} = 0.3b_{\text{Cp2}} + (h_{\text{m2}}/2) + 35$	(9-115)

Здесь $y_{\text{п.с.p2}}$ — средний шаг секции по пазам, равной полусумме шагов с передней и с задней стороны; h_0 и b_c =0,3 для h<355 мм, а h_0 и b_c =0,35 мм для h>400 мм.

Пример расчета машины 5. Обмотка фазного ротора.

Для фазного ротора выбраны прямоугольные полузакрытые пазы.

Двухслойная волновая обмотка из медных изолированных стержней прямоугольного сечения, количество параллельных ветвей a_2 =1; количество эффективных проводников в пазу $N_{\pi 2}$ =2.

Последова- тельность расчета	Условные обозначения	Источник	Двягатель № 2
132	w_{\bullet}	(9-101)	6.4.5 = 27
133	$y_{\pi 2}$	`& 9-6'	3.4.5 - 1/2 = 13
134	y', p2	8 9-6	3.4,5+1/2=14
135	y'' na	§ 9-6 § 9-6 § 9-6	3.4,5 - 1/2 = 13
136	k _{p2}	(9-9)	$0.5/[4.5 \sin((60/(4.5 \cdot 2))] = 0.95$
137	β ₂	\$ 9-6	0.96
138	1 ;-	(9-12)	$\sin (0.96.90^{\circ}) = 0.998$
139	Rya b =	(9-13)	$0.956 \cdot 0.998 = 0.954$
140	<i>R</i> ₀ 6₂	(9-102)	68.0,886/(27.0,954) = 2,33
141	$E_{2}^{k_{\mathrm{TP}}}$ B	(9-103)	$0.98 \cdot 380/2.33 = 160$
142	U_{κ} , B	(9-104)	$\sqrt{3} \cdot 160 = 277$
143	h' ₁₁₂ , MM	табл. 9-20	45,5
144	h'c2, MM	(9-67)	0.38.420.2 - 45.5 - (2/3) 40 = 87.5
145	B'_{c2} , Tn	(9-68)	$0.0277 \cdot 10^{6}/(2 \cdot 0.95 \cdot 230 \cdot 87.5) = 0.724$
146	n't2, MM	(9-69)	$\pi \cdot 420, 2/81 = 16,3$
147	B' _{32 max} , Тл	табл. 9-19	1,9
148	b' 32 min, MM	(9-83)	$16,3\cdot0,875/(1,9\cdot0,95)=7,9$
149	b'π, MM	(9-84)	$[\pi (420,2-2.45,5)/81]-7,9=4,87$
150	$\bar{h'}$, M	(9-105)	(45,5-4,5-2,5-1,0-0,3)/2 = 18,6
151	b', MM	(9-106)	4,87-1,6-0,3=2,97
152	$h_{\rm CT}$, MM	приложение 2	18,0
153	$b_{\rm CT}$, MM	тоже	1,68 · 2
154	$S_{\rm CT}$, MM ²	»	29,6⋅2
155	$h_{\Pi 2}$, MM	(9-107)	$2 \cdot 18 + 4.5 + 2.5 + 1.0 + 0.3 = 44$
· 156	b_{n2} , MM	(9-108)	$1,68 \cdot 2 + 1,6 + 0,3 = 5,18$
157	$h_{\mathbf{c}_{2}}^{\mathbf{-}}$, MM	(9-67)	0.38.420.2 - 44.3 - (2/3)40 = 88.7
158	$B_{\mathbf{c}_{\mathbf{z}}}$, Тл	(9-68)	$0.0277 \cdot 10^{\circ}/(2 \cdot 0.95 \cdot 230 \cdot 88.7) = 0.715$
159	$b_{32 \text{ min}}$, MM	(9-90)	$[\pi (420,2-2.44,3)/81] - 5,18 = 7,7$
	32 111111	` ′	16 3.0 875
160	$B_{32 \text{ max}}$, Тл	(9-91)	$\frac{10,000,075}{7,7\cdot0,95} = 1,95$
161	$t_{\rm CD2}$, MM	(9-109)	$\pi (420,2-44,3)/81 = 14,58$
162	b_{CD2} , MM	(9-110)	$14,58 \cdot 13,5 = 197$
163	$l_{\pi 2}$, MM	(9-111)	$1.2 \cdot 197 + 44.3 + 50 = 330.7$
164	****	(5-113)	2(230+330.7)=1121
165	l _{cps} , MM	(9-114)	$0.3 \cdot 197 + 44.3/2 + 25 = 106.2$
100	l _{B2} , MM	'`,	1,5 101 11,0/2 + 20 - 100,2

§ 9-7. Расчет магнитной цепи

Основные положения. В электрических машинах с симметричной магнитной цепью, а к таким машинам относятся асинхронные двигатели, можно ограничиться расчетом МДС на полюс.

Магнитная цепь асинхронного двигателя состоит из следующих пяти однородных участков, соединенных последовательно: воздушный зазор между ротором и статором, зубцы статора, зубцы ротора, спинка статора, спинка ротора. При расчете магнитного напряжения каждого участка принимают, что магнитная индукция на участке распределена равномерно.

Расчет магнитной цепи электродвигателя производят в такой последовательности. Для каждого участка определяют его площадь поперечного сечения, магнитную индукцию, напряженность поля, среднюю длину пути магнитного потока, МДС участка, сум-

марную МДС.

В отличие от машин синхронных и постоянного тока расчет суммарной МДС у асинхронных двигателей проводят только для номинального режима работы. Расчет магнитной цепи ведут по основной волне магнитного поля; в соответствии с этим магнитная индукция в воздушном зазоре B_{δ} является в расчете амплитудой основной волны.

Насыщение магнитной цепи вызывает уплощение кривой поля; соответственно при повышенной индукции магнитное сопротивление зубров по середине полюсного деления больше, чем по краям. Учет уплощения производят в соответствии с [25] и [29]. Для облегчения расчета в приложениях 8-10 приведены таблицы намагничивания H=f(B) для зубров статора и ротора, вычисленные с учетом уплощения поля; эти таблицы используют при расчете магнитного напряжения участка зубров. При расчете магнитной цепи условно принимают среднюю длину пути магнитного потока в спинке статора или ротора; в действительности длина этих путей различна — максимальная по краям полюсного деления и минимальная посередине. Соответственно неравномерно распределяется индукция.

Для упрощения расчета в приложениях 11-13 приведены таблицы намагничивания H=f(B) для спинки статора и ротора, вычисленные с учетом синусоидального распределения индукции вдоль силовой линии; эти таблицы используют при расчете маг-

нитного напряжения спинки статора и ротора.

Основное сопротивление магнитной цепи асинхронного двигателя сосредоточено в воздушном зазоре между ротором и статором. Это сопротивление увеличивается дополнительно из-за зубчатого строения статора и ротора; увеличение его учитывается соответствующим поправочным коэффициентом, который больше единицы. При наличии радиальных вентиляционных каналов в сердечнике статора или ротора часть магнитного потока проходит через каналы, снижая магнитное сопротивление воздушного зазора; это уменьшение учитывается коэффициентом, который меньше единицы.

При магнитной индукции в зубцах статора или ротора $B \le 1.8$ Тл принимают, что магнитный поток проходит только через зубцы, а напряженность магнитного поля H определяют соответственно по кривым для зубцов (см. приложения 8-10). При

В>1.8 Тл часть магнитного потока, проходящая через пазы, снижает действительную магнитную индукцию в зубцах. Это снижение учитывается коэффициентами k_3 , зависящими от соотношения площадей рассматриваемых поперечных сечений зубца и паза, а для определения H с целью упрощения вычислений пользуются кривыми для зубцов по приложениям 14—16, рассчитанными для разных значений k_3 *.

У зубцов трапецеидального поперечного сечения (прямоугольные открытые или полуоткрытые пазы, верхняя часть бутылочных пазов ротора) кривая распределения напряженности поля Н по высоте зубца близка к параболе. Если $B_{a \max} > 1.8$ Тл. то при расчете магнитного напряжения зубцов напряженность поля определяют по индукции в трех расчетных сечениях зубца-минимальном, среднем и максимальном; среднее значение Н при этом рассчитывают по формуле Симпсона (9-136). Если $B_{3 \text{ max}} \leq 1.8$ Тл, то с достаточной точностью можно определять H по индукции в одном сечении зубца, расположенном на расстоянии 1/3 его высоты (от окружности, соответствующей диаметру D_1).

У зубцов равновеликого поперечного сечения (трапецеидальные пазы статора, овальные закрытые и полузакрытые пазы ротора, нижняя часть бутылочных закрытых пазов ротора) напряженность поля определяют по индукции в сечении ¹/₃ высоты зубца; при $B_3 \leqslant 1.8$ Тл по приложениям 8—10, а при $B_3 > 1.8$ Тл по приложениям 14—16 с учетом коэффициента k_3 (B_{31} и B_{32} определены в § 9-4—9-6).

Магнитную цепь рассчитывают в такой последовательности.

МДС для воздушного зазора

Коэффициент, учитывающий чение магнитного сопротивления воздушного зазора вследствие зубчатого строения статора

$$k_{82} = 1 + b_{\text{m2}}/(t_2 - b_{\text{m8}} + 5\delta t_2/b_{\text{m2}})$$
(9-117)

 $k_{\delta 1} = 1 + b_{m1}/(t_1 - b_{m1} + 5\delta t_1/b_{m1})$

Коэффициент, учитывающий уменьшение магнитного сопротивления воздушного зазора при наличии радиальных каналов на статоре или на роторе

$$k_{\rm R} = 1 - 3\delta/[l_{\rm n} + 3\delta(1 + l_{\rm n}/l_{\rm R})]$$
 (9-118)

То же, при совпадающих каналах на статоре и на роторе

$$k_{\rm K} = 1 - \frac{1.50}{l_{\rm m} + 1.5\delta (1 + l_{\rm m}/l_{\rm K})}$$
 (9-119)

Общий коэффициент воздушного за-
$$k_{\delta} = k_{\delta 1} k_{\delta 2} k_{\kappa}$$
 (9-120) зора

МДС для воздушного зазора (A)
$$F_b = 0.88k_bB_b \cdot 10^s$$
 (9-121)

Здесь при открытых пазах в (9-116) и (9-117) вместо b_{m_1} и b_{m_2} следует подставить соответственно b_{n} , и b_{n} 2. При отсутствии радиальных каналов (на статоре или на роторе) следует принимать $k_{\rm H} = 1$, $l_{\rm H} -$ длина пакета.

(9-116)

При наличии в сердечниках статора и ротора радиальных вентиляционных каналов значения коэффициента k_3 , определяемые по приведенным ниже формулам, следует умножить на отношение $l_1/(l_1-n_{\kappa 1}l_{\kappa 1})$.

МДС для зубцов при трапецеидальных	к полузакрытых пазах статора (рис. 9-7)
При В ₃₁ ≤1,8 Тл: напряженность магнитного поля	H ₈₁ (A/см) — из приложений 8—10
При B ₃₁ >1,8 Тл: зубцовое деление на ¹ / ₃ высоты зуб- ца (мм)	$t_{1(1/3)} = \pi (D_1 + (2/3) h_{\pi 1})/z_1$ (9-122)
коэффициент зубцов напряженность магнитного поля (А/см)	$k_{3(1/3)} = [t_{1(1/3)}/(b_{31}k_c)] - 1$ (9-123) H_{31} — из приложений 14—16
Средняя длина пути магнитного по-	$L_{a1} = h_{\pi 1}$ (9-124)
тока (мм) МДС для зубцов (А)	$F_{a_1} = 0.1 H_{a_1} L_{a_1}$ (9-125)
	открытых и полуоткрытых пазах статора с. 9-9)
При В _{зімах} ≤1,8 Тл: зубцовое деление на ¹/ ₃ высоты зуб- ца	$t_{1(1/3)}$ (MM) — no (9-122)
ширина зубца (мм)	$b_{31(1/3)} = t_{1(1/3)} - b_{\pi 1}. (9-126)$
магнитная индукция на ¹ / ₃ высоты зубца (Тл)	$B_{\rm s1\ (1/3)} = t_1 B_{\delta} / (b_{\rm s1\ (1/3)} k_{\rm c})$ (9-127)
напряженность магнитного поля в зубцах	H ₃₁ (А/см) — из приложений 8—10
При В _{а1 max} >1,8 Тл:	
зубцовое деление статора (мм): по диаметру D_1 ; в минимальном сечении зубца	$t_1 - \pi o (9-22):$ $t_{1\min} - \pi o (9-46)$
в максимальном сечении зубца	$t_{1\text{max}} = \pi (D_1 + 2h_{\pi})/z_1$ (9-128)
Ширина зубца (мм):	h (0 50)
в наиболее узкой части в наиболее широкой части в средней части	$b_{\text{simin}} - \pi_0 (9-58)$ $b_{\text{simax}} = t_{\text{imax}} - b_{\pi_1} (9-129)$ $b_{\text{sicp}} = (b_{\text{simin}} + b_{\text{simax}})/2 (9-130)$
Магнитная индукция зубца статора (Тл):	•
в наиболее узкой части	В _{вімах} — по (9-59)
в наиболее широкой части	$B_{\rm s1\ min} = t_1 B_{\delta}/(b_{\rm s1\ max}k_{\rm c})$ (9-131)
в средней части	$B_{31cp} = t_1 B_b / (b_{31cp} k_c) (9-132)$
Коэффициент зубцов: в наиболее узкой части в наиболее широкой части * в средней части *	$k_{3 \max} = [t_{1\min}/(b_{3 \min}k_c)] - 1 $ $k_{3 \min} = [t_{1\max}/(b_{3 \max}k_c)] - 1 $ $k_{3 cp} = (k_{3 \max} + k_{3 \min})/2 $ (9-133) (9-134) (9-135)
Напряженность магнитного поля (A/cm):	
в наиболее узкой части	$H_{\text{almax}} = f(B_{\text{almax}}, k_{\text{almax}}) = \text{из}$ приложений 14—16
в наиболее широкой части	H _{зіміп} =f(B _{зіміп} , k _{зіміп}) — из приложений 8—10 или 14—16
в средней части	$H_{\text{віср}} = f(B_{\text{віср}}, k_{\text{віср}})$ — из приложений 8—10 или 14—16
Среднее значение напряженности магнитного поля в зубцах (А/см)	$H_{si} = (H_{simax} + 4H_{sicp} + H_{simin})/6$ (9-136)
150	(*)

Средняя длина пути (мм) магнитно-L₀₁ по (9-124) го потока МДС для зубцов (А) Fal по (9-125) МДС для зубцов при овальных полузакрытых и закрытых пазах ротора (рис. 9—10 a, δ) При $B_{32} \leq 1.8$ Т.1: напряженность магнитного RLOU *H*₃₂ — из приложений 8—10 (A/c_M) При $B_{32} > 1.8$ Т.т: $t_{2(1/3)} = \pi (D_{\pi 2} - \frac{4}{3} h_{\pi 2})/z_2$ зубцовое деление на 1/3 высоты зубца (мм) $k_{32(1/3)} = [t_{2(1/3)}/(b_{32}k_c)] - 1$ коэффициент зубцов напряженность магнитного RLOI H_{a2} — из приложений 14—16 (А/см) $L_{32}=h_{112}-0.2r_2$ Средняя длина пути магнитного потока (мм) МДС для зубцов (А) $F_{a2}=0.1H_{a2}L_{a2}$ Средняя ширина $b_{3,32} = \pi (D_{12} - 2h_2 - h)/z_2 - b$

МДС для зубцов при бутылочных закрытых пазах ротора (рис. 9-10, σ)

верхней части (9-141)зубца (мм) $B_{3.89} = t_9 B_3 / (b_{3.89} k_c)$ (9-142)

 $L_{3,B2}=h_2+h$

 $F_{3, n2} = 0.1 H_{3, n2} L_{3, n2}$

 $B_{3 \text{ H}\bullet} = t_2 B_3 / (b_3 \text{ H}\bullet k_c)$

 $-\frac{2}{3}\left(h_2+h\right)\bigg]\bigg/z_2$

 $L_{3} = r_1 + h_1 + 0.8 r_2$

Магнитная индукция в среднем сечении верхней части зубца (Тл); обычно — менее 1,8 Тл

Напряженность магнитного поля в верхней части зубца (А/см)

Средняя длина пути магнитного потока (мм)

МДС для верхней части зубца (А) Магнитная индукция в нижней части зубца (Тл) При $B_{3,H2} \leq 1,8$ Тл:

напряженность поля (A/см) в ниж- $H_{3,m2}$ — из приложений 8—10 ней части зубца При $B_{3,H2}>1,8$ Тл:

зубцовое деление на 1/3 высоты зуб-

ца (мм)

коэффициент зубцов напряженность магнитного **R**Г.ОП (А/см) в нижней части зубца

Средняя длина пути магнитного потока в нижней части зубца (мм)

МДС для нижней части зубца (А) МДС для зубцов ротора (А)

При $B_{32max} \leq 1.8$ Тл:

 $F_{3,H2} = 0,1 H_{3,H2} L_{3,H2} F_{32} = F_{3,H2} + F_{3,H2}$ МДС для зубцов при прямоугольных пазах ротора (рис. 9—11)

зубцовое деление на 1/3 высоты зуб-

 $t_{2(1/3)} = \pi (D_{m2} - \frac{4}{2} h_{m2})/z_2$

 $H_{2,2}$ — из приложений 8—10

 $t_{\text{H2 (1/3)}} = \pi \left[D_{\text{H2}} - \frac{4}{3} \right] h_{\text{m2}} -$

 $\mathbf{k}_{3.H(1/3)} = [t_{H2(1/3)}/(b_{3.H2}k_c)] - 1$

H_{з.н2} — из приложений 14—16

(9-151)

(9-137)

(9-138)

(9-139)

(9-140)

(9-143)

(9-144)

(9-145)

(9-146)

(9-147)

(9-148)

(9-149)

(9-150)

ца (мм) ширина зубца на 1/3 высоты (мм) $b_{32(1/3)} = t_{2(1/3)} - b_{112}$ (9-152)

153

магнитная индукция в зубцах (Тл) магнитного поля напряженность (A/cm) При $B_{32max} > 1,8$ Тл: зубцовое деление ротора (мм)

зубцовое деление ротора в минимальном сечении зубца (мм) ширина зубца (мм):

в наиболее узкой части

в наиболее широкой части в средней части

магнитная индукция в зубцах ротора (Тл): в наиболее узкой части

в наиболее широкой части

в средней части

коэффициент зубцов в нацболее узкой части

в наиболее широкой части *

в средней части *

напряженность магнитного поля (А/см):

в наиболее узкой части в наиболее широкой части

в средней части

напряженности среднее значение магнитного поля в зубцах (А/см) Средняя длина пути магнитного потока (мм) МДС для зубцов (А)

МЛС для спинки статора

Напряженность магнитного (A/cm):

при 2p=2 и $B_{c1} \le 1,4$ Тл, а также при 2*p*≥4

Средняя длина пути магнитного потока (мм)

МДС для спинки статора (А)

при 2p=2 и $B_{c1}>1,4$ Тл

МДС для спинки ротора Напряженность магнитного поля (A/cm): при 2p = 2при 2*p*≥4

средняя длина пути магнитного потока (мм):

при 2p=2

при 2р≥4

(9-153) $B_{32}(1/3) = t_2 B_b / (b_{32}(1/3) k_c)$ $H_{\rm a2}$ — из приложений 8—10

 $t_2 - \pi o \quad (9-69)$ (9-154) $t_{2\min} = \pi (D_{\mathbb{H}2} - 2h_{\Pi 2})/z_2$

(9-155) $b_{32\min} = t_{2\min} - b_{\pi 2}$ (9-156) $b_{32max}=t_2-b_{112}$ (9-157) $b_{32cp} = (b_{32min} + b_{32max})/2$

 $B_{32\text{max}}$ — no (9-91)

 $B_{32 \, \text{min}} = t_2 B_b / (b_{32 \, \text{max}} k_c)$ (9-158)

(9-159) $B_{32cp} = t_2 B_3 / (b_{32cp} k_c)$

 $k_{32max} = [t_{2min}/(b_{32min}k_c)-1]$ (9-160)

 $k_{32\min} = [t_2/(b_{32\max}k_c)] - 1$ (9-161) $k_{32cp} = (k_{32max} + k_{32min})/2$ (9-162)

из приложений 14-16

 $H_{32\min} = f(B_{32\min}, k_{32\min})$ — из приложений 8-10 или 14-16

 $H_{32cp} = f(B_{32cp}, k_{32cp})$ — из приложений 8-10 или 14-16

 $H_{32} = (H_{32\text{max}} + 4H_{32\text{cp}} + H_{32\text{min}})/6$ (9-163)

 $L_{a9}=h_{n9}$ (9-164)

 $F_{32}=0.1H_{32}L_{32}$ (9-165)

 H_{c1} — из приложений 11—13

 H_{c1} — из приложений 5—7; при этом значение B_{c1} , выбранное из табл. 9-13, уменьшают на 0,4 Тл

 $L_{c1} = \pi (D_{\pi 1} - h_{c1})/(4p)$ (9-166)

 $F_{ci}=0.1H_{ci}L_{ci}$ (9-167)

 H_{c2} — из приложений 11—13; H_{c2} — из приложений 5—7

 $L_{c2} = h_{c2} + 2d_{K2}/3$ (9-168) $L_{c2} = \pi \left(D_2 + h_{c2} + \frac{4}{3} d_{K2} \right) / (4p)$ (9-169)

МДС для спинки ротора (А)	$F_{c2}=0.1H_{c2}L_{c2}$	(9-170)
Параметры магнитной цепи		
Суммарная МДС магнитной цепи на один полюс (А)	$F_{\Sigma} = F_{\delta} + F_{32} + F_{32} + F_{c1} + F_{c2}$	(9-171)
Коэффициент насыщения магнитной цепи	$k_{\rm Hac} = F_{\Sigma}/F_{\delta}$	(9-172)
Намагничивающий ток (А)	$I_{\mathrm{M}}=2.22F_{\Sigma}p/(m_{\mathrm{I}}w_{\mathrm{I}}k_{\mathrm{O}})$	(9-173)
То же, в относительных единицах ЭДС холостого хода (В) Главное индуктивное сопротивление (Ом)	$I_{Mo} = I_M/I_1$ $E = k_B U_1$ $x_M = E/I_M$	(9-174) (9-175) (9-176)
То же, в относительных единицах	$x_{\mathtt{M}*} = x_{\mathtt{M}} I_1 / U_1$	(9-177)

Примеры расчета машин

6. Расчет магнитной цепи

Госледова- тельность расчета	Условные обозначения	Источник	Двигатель № 1	Двигатель
166	k ₈₁	(9-116)	$1 + \frac{3,5}{13,3-3,5+5} \times$	$1 + \frac{5,5}{18,4-5,5+5\cdot0.9}$
			$\times \frac{1}{0,35 \cdot 13,3/3,5} =$ =1,21	·
167	k ₈₂	(9-117)	$1 + \frac{1,5}{14-1,5+5} \times$	$1+\frac{1.5}{16.3-1.5+5.0.9}$
			$\times \frac{1}{0,35\cdot 14/1,5} =$	$\times \frac{1}{16,3/1,5} =$
			= 1,052	= 1,024
168	k _K	§ 9-7	1.0	1.0
169	k _a	(Š-120)	$1,21\cdot1,052\cdot1,0=1,27$	
170	$F_{\mathbf{\delta}}, \mathbf{A}$	(9-121)	0,8.0,35.1,27×	0,8.0,9.1,23.0,875
171	t _{1 (1/3)} , mm	(9-122)	$\begin{array}{c} \times 0, 9 \cdot 10^3 = 320 \\ \pi (153 + 2 \cdot 18, 5/3) / 36 = \\ = 14, 4 \end{array}$	$\begin{array}{c c} \times 10^3 = 775 \\ \pi (422 + 2 \cdot 38/3) / 72 = \\ = 19.5 \end{array}$
172	k _{3 (1/3)}	(9-123)	= 14,4 $[14,4/(6,67\cdot0,97)]-1=1,23$	
173	H ₃₁ , A/см	приложе- ние 14	15,2	· —
174	b _{31 (1/3)} , mm	(9-126)		19,5-9,5=10
175	$B_{31\ (1/3)}$, T_{π}	(9-127)	Second Congression of	$18,4 \cdot 0,875/(0,95 \times 10) = 1,69$
176	<i>H</i> ₃₁ , А/см	приложе- ние 9	_	18,4
177	L_{31} , MM	(9-124)	18,5	38
178 179	F_{31} , A H_{32} , A/cm	(9-125) приложе- ние 8	$0,1 \cdot 15,2 \cdot 18,5 = 28,1$ $11,5$	0,1 18,4 38=70
180	L32, MM	(9-139)	$25,5-0,2\cdot 1=25,3$	_
181	F ₃₂ , A	(9-140)	0,1.11,5.25,3=29	
182	t _{2 min} , MM	(9-154)	_	$ \pi (420 \cdot 2 - 2 \cdot 44, 3)/81 = 12,9 $

Последова- тельность расчета	Услозные обозначения	Источник	Двигатель № 1	Двигатель № 2
183	b _{32 min} , MM	(9-155)	_ '	12,9-5,18=7,7
184	b _{32 max} , MM	(9-156)	_	16,3-5,18=11,1
185	<i>b</i> _{32Cp} , MM	(9-157)		(7,7+11,1),2=9,4
186	$B_{32 \text{ max}}$, Тл	`(9-91)	_	(7,7) (7,7) (7,7) (7,7) (7,7)
. 187	B _{32 min} , Тл	(9-158)	· —	16,3.0,875/(11,1) $\times 0,95) = 1,35$
188	В _{заср} , Тл	(9-159)	· —	$16,3.0,875/(9.4 \times 0.95) = 1.6$
189	k _{32 max}	(9-160)	- .	[12,9/(7,7.0,95)]— -1=0.76
190	H _{32 max} ,	приложе- ние 15	_	45
191	Ајсм Н _{з2 min} ,	приложе-		8
	A/cm	ние 9	·	Ü
192	H _{32ср} , А, см	То же	_	14,5 (45+4·14,5+8)
193	<i>H</i> ₃₂ , А/см	(9-163)	_	$\frac{(43+4\cdot14,3+6)}{6}$ =18,5
194	L ₃₉ , MM	(9-164)		44,3
195	\tilde{F}_{32} , A	(9-165)	— — 9,4	$0.1 \cdot 18.5 \cdot 44.3 = 82$
196	H_{c1} , A/cm	приложе- ние 11	9,4	_
197	<i>Н</i> с1, А/см	приложе- ние 12		10,9
198	L_{c_1} , mm	(9-166)	$\pi (233-21,4)/(4\cdot 2) = 83,1$	$\pi (590-46)/(4\cdot3) = $
199	F _{c1} , A	(9-167)	0,1.9,4.83,1=78	$0.1 \cdot 10.9 \cdot 142 = 155$
200	H_{c2} , A/cm	приложе- ние 5	0,7	
201	<i>H</i> _{с2} , А/см	приложе- ние 6	_	0,795
202	L _{C2} , MM	(9-169)	$\pi (54+32,4)/(4\cdot 2) = = 33,9$	$\pi (140+88,7+4\times \times 40/3)/(4\cdot 3)=73,8$
203	F _{c2} , A	(9-170)	$0,1\cdot0,7\cdot33,9=2,4$	0,1.0,795.73,8=5,9
204	F_{Σ} , A	(9-171)	320+28,1+29+78+ +2,4=457.5	775+70+82+155+ +5,9=1088
205	k _{Hac} ·	(9-172)	457,5/320=1,43	1088/775 = 1.4
206	I _M , A	(9-173)	$\frac{2,22 \cdot 457,5 \cdot 2}{3 \cdot 126 \cdot 0,96} = 5,6$	$\frac{2,22 \cdot 1088 \cdot 3}{3 \cdot 68 \cdot 0,886} = 40,1$
207	I _{M*} , o. e.	(9-174)	5,6/15,2=0,37	40,1/171,5=0,234
208	<i>E</i> , B	(9-175) a	$0.97 \cdot 220 = 213$	$0.98 \cdot 380 = 372.4$
209	x _M , OM	(9-176)	213/5,6=38	372,4/40,1=9,3
210	x_{M*} , o. e.	(9-177)	38.15,2/220=2,63	9,3.171,5/380=4,2

§ 9-8. Активные и индуктивные сопротивления обмоток

Основные положения. Определение активных и индуктивных сопротивлений статора и ротора — параметров схемы замещения асинхронной машины — необходимо для расчета режима х. х., но-

минальных параметров, рабочих и пусковых характеристик, а

также построения круговых диаграмм.

Активные сопротивления рассчитывают для температуры 20°С, а при определении потерь их приводят к стандартной рабочей температуре по ГОСТ 183, как указано в § 4-2, путем умножения их на коэффициент m.

При расчете индуктивных сопротивлений поле рассеяния условно разбивают на три составляющие: пазовое, дифференциальное и лобовых частей обмоток. Для каждой составляющей определяют магнитную проводимость (λ_n ; λ_n ; λ_n); суммируют эти проводимости и по ним рассчитывают индуктивное сопротивление.

Проводимость пазового рассеяния зависит от формы и размеров паза. В двухслойных обмотках с укороченным шагом в некоторых пазах располагаются катушки или стержни, принадлежащие разным фазам, вследствие чего потокосцепление такой обмотки уменьшается. Это явление учитывается введением в расчетные формулы коэффициентов $k_{\beta 1}$ и $k'_{\beta 1}$, зависящих от β_1 .

Проводимость дифференциального рассеяния обусловлена высшими гармоническими. Высшие гармоники поля статора наводят токи в обмотке ротора; демпфирующую реакцию этих токов учитывают только при короткозамкнутом роторе. Скос пазов

уменьшает демпфирующую реакцию токов.

Проводимость рассеяния лобовых частей обмотки зависит от количества пазов на полюс и фазу, длины лобовой части катушки и от укорочения шага обмотки.

При пуске асинхронных двигателей с короткозамкнутым ротором, имеющим глубокие пазы или двойную клетку, в том числе и в виде бутылочного паза, возникает явление вытеснения тока в обмотке ротора, которое приводит к увеличению активного и

уменьшению индуктивного сопротивления этой обмотки.

Кроме того, при пуске, а также в режимах работы от s=1 до s_{\max} (соответствующем M_{\max}) следует учитывать явление насыщения путей потоков рассеяния, которое зависит от величины токов, протекающих в пазах, и уменьшает индуктивные сопротивления статора и ротора. Таким образом, разным режимам работы двигателя — номинальному, пусковому и при M_{\max} — соответствуют различные значения r'_2 , x_1 и x'_2 .

В настоящем разделе приведены формулы для определения активных и индуктивных сопротивлений обмоток при температуре 20°С и без учета влияния явлений вытеснения тока в обмотке короткозамкнутого ротора и насыщения путей потоков рассеяния

статора и ротора.

Активные и индуктивные сопротивления обмотки статора в относительных единицах (r_{1*}, x_{1*}) можно определить по разным формулам, но результат должен быть одинаков. Этим проверяется правильность определения r_1 и x_1 . О правильности расчета x'_2 можно примерно судить по отношению $x_1/x'_2 = 0,7 + 1,0$.

Сопротивление обмотки статора. Расчет сопротивления обмот-

ки статора проводят в такой последовательности.

Активное сопротивление обмотки $r_1 = w_1 l_{cp1} / (\rho_{M20} a_1 cs \cdot 10^3)$ (9-178)фазы при 20°C (Ом) То же (о. е.) $r_1 = r_1 I_1/U_1$. (9-179)Проверка правильности определения $r_{1*} = \pi D_1(A_1J_1)l_{\text{cpi}}/(114\cdot 10^4m_1U_1I_1)$ r_{1*} (o. e.) (9-180)Коэффициенты, учитывающие укорочение шага $k_{B1} = 0,4 \div 0,6\beta_1$ (9-181)при $\beta_1 = 0.65 \div 1.0$ $k_{\rm B}'_{\rm 1} = 0.2 + 0.8\beta_{\rm 1}$ (9-182) $k_{\beta 1} = 0.2 + 0.85 \beta_1$ при В1<0,65 (9-183) $k_{\beta'} = 1,1\beta_1$ (9-184)Коэффициент проводимости рассея- $\lambda_{\pi_1} = \frac{h_1}{3b_2} k_{\beta_1} + \left(\frac{3h_{\kappa_1}}{b_2 + 2b_{m_2}} + \right)$ для трапецеидального полузакрытого паза (рис. 9-7) $+\frac{h_{\text{III}}}{b_{\text{III}}}+\frac{h_2}{b_2}$ $k_{5',1}$ (9-185) $\lambda_{\pi_1} = \frac{h_3}{4b_{\pi_1}} + \frac{h_1 - h_3}{3b_{\pi_1}} k_{\beta_1} + \left(\frac{3h_{\kappa_1}}{b_{\pi_1} + 2b_{\pi_2}} + \right)$ для прямоугольного полуоткрытого паза (рис. 9-9) $+\frac{h_{111}}{b_{111}}+\frac{h_2}{b_{111}}$ $k_{3'1}$ (9-183) $\lambda_{m_1} = \frac{h_2}{4b_{m_1}} + \frac{h_1 - h_3}{3b_{m_1}} k_{\beta_1} +$ для прямоугольного открытого паза (рис. 9-9) $+\left(\frac{h_{\text{K}_1}+h_{\text{UL}_1}+h_2}{b_{\text{TL}_1}}\right)k_{\beta_1}'$ (9-187) $k_{m_1} = 1 - [0.033b_{m_1}^2/(t_{1min}\delta)]$ Коэффициент, учитывающий влия-(9-188)ние открытия пазов статора на проводимость дифференциального сеяния Коэффициент проводимости диффе- $\lambda_{\pi 1} = 0.9 t_{1 \min} (q_1 k_{0.001})^2 k_{\text{pl}} k_{\text{ml}} k_{\pi l} / (\delta k_{\bullet})$ ренциального рассеяния (9-189) $\tau = \pi D_1/(2p)$ Полюсное деление (мм) (9-190) $\lambda_{n_1} = 0.34 \frac{q_1}{l} (l_{n_1} - 0.643\tau_1)$ Коэффициент проводимости рассеяния лобовых частей обмотки

Коэффициент проводимости рассеяния обмотки статора обмот-

Индуктивное сопротивление ки фазы статора (Ом) Индуктивное сопротивление обмот-

ки фазы статора (о. е.)

Проверка правильности определения $x_{1}=0,39(D_1A_1)^2l_1\lambda_1\cdot 10^{-7}/(m_1U_1I_1z_1)$ x_1 (o. e.)

$$\lambda_{n_1} = 0.34 \frac{q_1}{l_1} (l_{n_1} - 0.643\tau_1)$$
 (9-191)

$$\lambda_{i} = \lambda_{ni} + \lambda_{ni} + \lambda_{ni} \tag{9-192}$$

$$x_1 = 1.58 f_1 l_1 w^2 \lambda_1 / (p_{a_1} 10^8)$$
 (9-193)

$$x_{1} = x_1 I_1 / U_1$$
 (9-194)

$$x_1 = 0.39 (D_1 A_1)^2 l_1 \lambda_1 \cdot 10^{-7} / (m_1 U_1 I_1 z_1)$$
 (9-195)

Здесь ρ_{M20} =57 См/мкм — удельная электрическая проводимость меди при $20\,^{\circ}$ C; $h_{\kappa 1}$, h_2 , h_3 —размеры частей обмоток и паза (рис. 9-7 и 9-9), определяемые по табл. 9-21; размер обмотки $h_1 = h_{n_1} - h_{m_1} - h_{\kappa_1} - h_2 - h_4; \ k_{p_1}$ — коэффициент, учитывающий демпфирующую реакцию токов, наведенных в обмотке короткозамкну-158

Таблица 9-21

Форма паза	Высоты, мм						
статора	h	h _{K1}	h ₂	ha, ha			
Полузакрытая	50—132 160—250 280—315	0,7 1,0 3,0	0,6	0 0,4 0,4			
Полуоткрытая и открытая	280—355 400—450	3,0 3,5	1,9 2,55	1,0 5,0			

Таблица 9-22

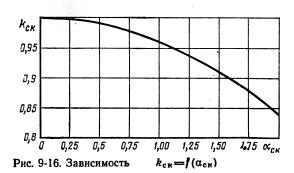
_	$k_{ extstyle{p}_1}$ при следующих значениях $z_{ extstyle{2}}/p$							
q ₁	10	15	20	25	30	3 5	40	
2	0,99 0,94	0,95 0,87	0,9 0,8	0,88 0,79	_	_	ļ, -	
3 .	$\frac{0.98}{0.92}$	$\frac{0,93}{0,87}$	0,88 0,84	$\frac{0.85}{0.78}$	$\frac{0,81}{0,73}$			
4 .	0,95 0,86	$\frac{0.90}{0.81}$	$\frac{0.84}{0.77}$	$\frac{0,80}{0,75}$	$\frac{0.77}{0.72}$	$\frac{0,72}{0,67}$	_	
5	_	0,87	$\frac{0,77}{0,7}$	0,75 0,69	$\frac{0.72}{0.67}$	0,70 0,65	0,66 0,61	
6	-	_	_	$\frac{0.7}{0.62}$	$\frac{0,66}{0,60}$	$\frac{0,62}{0,58}$	0,57 ['] 0,54	
8	_ ·	_	_		0,54 0,48	$\frac{0,53}{0,47}$	$\frac{0.51}{0.46}$	

Примечания: 1. В числителе приведены значения $k_{\rm D1}$ при скосе пазов $b_{\rm c} = t_{2^s}$ а в знаменателе — при отсутствии скоса пазов. 2. Для значений $z_{\rm d}/p$, отличающихся от приведенных в таблице и для дробных $q_{\rm 1}$, коэффициент следует определять интерполяцией.

Таблица 9-23

q ₁	Коэффициент k _{д1}				Коэффициент <i>k</i> д 1		
	однослойная обмотка с	двухслойная обмотка с укороченным шагом для ротора		"ON. q 1	однослойная обмотка с	двухслойная обмотка с укороченным шагом для ротора	
	диаметраль- ным шагом	корот ко- замкнутого	фазного		диаметраль- ным шагом	коротко- замкнутого	фазного
1,5 2 2,5 3	0,0285 0,0141	0,045 0,0235 0,0170 0,0111	0,470 0,0235 0,0180 0,0111	4 5 6 8	0,0089 0,0065 0,0052 —	0,0062 0,0043 0,0030 0,0021	0,0062 0,0043 0,0030 0,0021

того ротора высшими гармониками поля статора (для двигателей с фазным ротором $k_{\rm pl}=1$; для двигателей с короткозамкнутым ротором значения $k_{\rm pl}$ приведены в табл. 9-22); $k_{\rm pl}$ — коэффициент дифференциального рассеяния статора, равный отношению суммы ЭДС, наведенных высшими гармониками поля статора, к ЭДС, наведенной первой гармоникой того же поля; $k_{\rm pl}$ определяют по табл. 9-23.



k_{A2}
0,1
3,07
0,05
0,03
0,02
0,01
0,007
0,005
0,003
0,002
1 2 4 q₂

Рис. 9-17. Зависимость $k_{\pi 2} = f(q_2)$ для короткозамкнутого ротора

Сопротивление обмотки короткозамкнутого ротора с овальными полузакрытыми и закрытыми пазами. Расчет сопротивления обмотки ротора проводят в такой последовательности.

Активное сопротивление стержня клетки при 20°C (Ом)

Коэффициент приведения тока кольца к току стержня

Сопротивление короткозамыкающих колец, приведенное к току стержня при 20 °C (Ом)

Центральный угол скоса пазов (рад)

Коэффициент скоса пазов ротора

Коэффициент приведения сопротивления обмотки ротора к обмотке статора

Активное сопротивление обмотки ротора при 20 °C, приведенное к обмотке статора (Ом)

Активное сопротивление обмотки ротора при 20°С, приведенное к обмотке статора (о. е.)

Ток стержня ротора для рабочего режима (А)

$$r_{c\tau} = l_2/(\rho_{\pm 20} S_{c\tau} \cdot 10^3)$$
 (9-196)

$$k_{\text{пр2}}$$
=2sin($\pi p/z_2$) (9-197)
при $t_2/(2p) \geqslant 6$: $k_{\text{пр2}}$ =2 $\pi p/z_2$ (9-198)

$$r_{\text{K}\pi} = 2\pi D_{\text{K}\pi,\text{CP}}/(\rho_{\text{A}} \ _{20}z_2 S_{\text{K}\pi} k^2_{\text{BP2}} 10^3)$$
(9-199)

$$\alpha_{c_{\mathbf{K}}} = 2pt_1\beta_{c_{\mathbf{K}1}}/D_1 \tag{9-200}$$

$$k_{\pi p_1} = \frac{4m_1}{z_2} \left(\frac{w_1 k_{c61}}{k_{cK}} \right)^2 \tag{9-201}$$

$$r'_2 = k_{\pi p 1} (r_{o T} + r_{K H})$$
 (9-202)

$$r'_{2*} = r'_{2}I_{1}/U_{1}$$
 (9-203)

$$I_{2} = \frac{2w_{1}k_{051}P_{2}}{U_{1}z_{2}} - \frac{(0,2+0.8\cos\varphi')\ 10^{3}}{\eta'\cos\varphi'}$$
(9-204)

Коэффициент проводимости рассеяния:

для овального полузакрытого паза ротора (рис. 9-10,а)

$$\lambda_{mg} = \frac{h_{mg}}{b_{mg}} + \frac{h_1 + 0.8r_g}{6r_1} \left(1 - \frac{\pi r_1^2}{2S_{cr}} \right)^2 +$$

$$+ 0.66 - \frac{b_{mg}}{4r_1}, \qquad (9-205)$$

для овального закрытого паза (рис. 9-10,6)

$$\lambda_{\text{m2}} = 1.12 \frac{h_{2}}{I_{2}} 10^{3} + \frac{h_{1} + 0.8r_{2}}{6r_{1}} \times \left(1 - \frac{\pi r_{1}^{2}}{2S_{\text{cr}}}\right)^{2} + 0.66 - \frac{b_{\text{m2}}}{4r_{1}} + 0.3$$

Количество пазов ротора на полюс и фазу Коэффициент дифференциального

коэффициент дифференциального рассеяния ротора

Коэффициент проводимости дифференциального рассеяния

репплименого рассея-Коэффициент проводимости рассеяния короткозамыкающих колец литой клетки

Относительный скос пазов ротора, в долях зубцового деления ротора

Коэффициент проводимости рассеяния скоса пазов

Коэффициент проводимости рассеяния обмотки ротора

Индуктивное сопротивление обмотки ротора (Ом)

Индуктивное сопротивление обмотки ротора, приведенное к обмотке статора (Ом)

Индуктивное сопротивление обмотки ротора, приведенное к обмотке статора (o. e.)

Проверка правильности определения x'_2

$$\times \left(1 - \frac{\pi r_1^2}{2S_{cr}}\right)^8 + 0.66 - \frac{b_{tur}}{4r_1} + 0.3$$
(9-206)
$$q_2 = z_2/(2pm_1)$$
(9-8a)

$$k_{\text{д2}} = f(q_2)$$
 — по рис. 9-17

$$\lambda_{\pi^2} = 0.9t_2 (z_2/6p)^2 k_{\pi^2}/(\delta k_b)$$
 (9-207)

$$\lambda_{K,I} = \frac{2,9D_{K,I,cp}}{z_2 l_2 k_{BD2}^2} \lg \frac{2,35D_{K,I,cp}}{h_{K,I} + l_{K,I}}$$
(9-208)

$$\beta_{\text{CH2}} = \beta_{\text{CH}} t_1 / t_2 \tag{9-209}$$

$$\lambda_{\text{CK}} = t_2 \beta^2_{\text{CK}_2} / (9,5 \delta k_{\delta} k_{\text{HaC}})$$
 (9-210)

$$\lambda_2 = \lambda_{\pi 2} + \lambda_{\pi 2} + \lambda_{\kappa \pi} + \lambda_{c\kappa} \tag{9-211}$$

$$x_2 = 7.9 f_1 l_2 \lambda_2 \cdot 10^{-9} \tag{9-212}$$

$$x'_2 = k_{\pi p_1} x_2$$
 (9-213)

$$x'_{2*} = x'_{2}I_{1}/U_{1} \tag{9-214}$$

$$x_1/x'_2 \approx 0.7 \div 1.0$$
 (9-215)

Здесь $\rho_{a \ 20}$ — удельная электрическая проводимость алюминия при 20 °C [при использовании для заливки беличьей клетки ротора алюминия A5 (обычно применяемый) $\rho_{a \ 20}$ =27 См/мкм, при использовании алюминиевого сплава AKM12-4 (для асинхронных двигателей с повышенным скольжением) $\rho_{a \ 20}$ ==15 См/мкм].

Сопротивление обмотки короткозамкнутого ротора с бутылочными закрытыми пазами. На рис. 9-18 приведена схема замещения ротора с бутылочными пазами. Обычно такие роторы выполняют без скоса пазов. Высота верхней части бутылочного паза *h*≤15 мм; вытеснение тока при пуске двигателя в этой части паза можно не учитывать. Для нижней части паза расчет проводят так же, как для овального паза с заменой индексов (добавления в индексе буквы «н»).

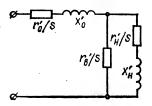


Рис. 9-18. Схема замещения ротора с бутылочными пазами

Расчет сопротивления обмотки ротора проводят в такой последовательности.

Активное сопротивление верхней части стержня при 20°C (Ом)

Сопротивление короткозамыкающих колец, приведенное к току стержня, при 20 °C

Активное сопротивление верхней части стержня, приведенное к статору, при 20 °C (Ом)

Активное сопротивление нижней части стержня при 20°C (Ом)

Активное сопротивление нижней части стержня, приведенное к статору, при 20 °C (Ом)

Активное сопротивление короткозамыкающих колец (общей цепи ротора), приведенное к статору, при 20°C (Ом)

Активное результирующее сопротивление ротора, при 20°C (Ом)

Коэффициент проводимости рассеяния нижней части клетки

Суммарный ток (А) верхней и нижней частей стержня

Коэффициент проводимости рассеяния взаимной индукции нижнего и верхнего пазов

Коэффициент проводимости дифференциального рассеяния

Коэффициент проводимости рассеяния корткозамыкающих колец

Коэффициент проводимости рассеяния общей цепи ротора

Приведенный коэффициент проводимости рассеяния нижней частн клетки

Приведенный коэффициент проводимости рассеяния общей цепи ротора Индуктивное сопротивление нижней части клетки, приведенное к статору (Ом)

Индуктивное сопротивление общей цепи ротора, приведенное к статору (Ом)

Индуктивное результирующее сопротивление (Ом)

Активное приведенное результирующее сопротивление ротора (о. е.) Индуктивное приведенное результирующее сопротивление обмотки ротора (о. е.)

$$r_{\text{CT,B}} = l_2/(\rho_{\text{A}} 20 S_{\text{CT,B}} 10^3)$$
 (9-216)

$$r_{\rm M.T.}({\rm OM})$$
 — no (9-199)

$$r'_{\text{CT.B}} = k_{\text{HPl}} r_{\text{CT.B}}$$
 (9-217)

$$r_{\text{CT,H}} = l_2/(\rho_{\text{R}} \, 20 \text{S}_{\text{CT,H}} 10^3)$$
 (9-218)

$$r'_{\text{CT.H}} = k_{\text{HPl}} r_{\text{CT.H}}$$
 (9-219)

$$r'_{0} = k_{\pi p_{1}} r_{\pi \pi} \tag{9-220}$$

$$r'_2 = r'_0 + \frac{r'_{\text{CT,B}}r'_{\text{CT,H}}}{r'_{\text{CT,B}} + r'_{\text{CT,H}}}$$
 (9-221)

$$\lambda_{2H} = \left[\frac{h_1 + 0.8r_8}{6r_1} \left(1 - \frac{\pi r_1^2}{2S_{CT,H}} \right)^2 + \right. \\ \left. + 0.66 - \frac{b}{4r_1} \right] + \frac{h - 0.18}{2b}$$
(9-222)

$$I_2$$
 — no (9-204)

$$\lambda_{\text{H.B}} = 1,12h_210^3/I_2 + + (h+0,1b)/(2b) + 1,09$$
 (9-223)

$$\lambda_{\text{m2}}$$
 — no (9-207)

$$\lambda_{20} = \lambda_{\text{H},\text{B}} + \lambda_{\pi 2} + \lambda_{\text{K}\pi} \tag{9-224}$$

$$\lambda'_{2H} = \lambda_{2H} l_2 z_1 k^2_{0.6} / (l_1 z_2)$$
 (9-225)

$$\lambda'_{20} = \lambda_{20} l_2 z_1 k^2_{0.6} / (l_1 z_2)$$
 (9-226)

$$x'_{\mathrm{H}} = x_1 \lambda'_{2\mathrm{H}} / \lambda_1 \tag{9-227}$$

$$x'_0 = x_1 \lambda'_{20} / \lambda_1 \tag{9-228}$$

co-
$$x'_2 = x'_0 + x'_H \left(\frac{S_{CT,H}}{S_{CT,H} + S_{CT,B}} \right)^2$$
 (9-229)

$$r'_{2*}$$
 — no (9-203)

Сопротивление обмотки короткозамкнутого ротора с прямоугольными открытыми пазами и сварной клеткой. Расчет сопротивлений обмотки ротора с прямоугольными открытыми пазами и сварной клеткой проводят аналогично расчету для ротора с овальными пазами, но со следующими особенностями. При определении активного сопротивления стержня клетки необходимо в (9-196) добавить слагаемое, учитывающее сопротивление лобовых частей стержня (Ом)

$$r_{\text{ct.}\pi} = (l_{\text{ct}} - l_2)/(\rho_{\text{a}20} S_{\text{ct}} \cdot 10^3),$$
 (9-230)

а также принять проводимость алюминиевых стержней при 20°C равной 30; поэтому в (9-196) в знаменателе следует подставить $\rho_{a20} = 30.$

Как правило, двигатели с прямоугольными открытыми пазами ротора и со сварной клеткой выполняются без скоса пазов; поэтому $k_{ck} = 0$ и $\lambda_{ck} = 0$. Коэффициент проводимости рассеяния прямоугольного открытого паза

$$\lambda_{\text{m2}} = (h_{\text{m2}} - h_{\text{m2}})/(3b_{\text{m2}}) + h_{\text{m2}}/b_{\text{m2}}. \tag{9-231}$$

Коэффициент проводимости рассеяния короткозамыкающих колец сварной клетки.

$$\lambda_{\kappa n} = \frac{2.9D_{\kappa n.cp}}{z_2 l_2 k_{mp}^2} \lg \frac{2.35D_{\kappa n.cp}}{h_{\kappa n} + l_{\kappa n}} \cdot \cdot$$
 (9-232)

Сопротивление обмотки фазного ротора. Расчет сопротивления обмотки ротора проводят в такой последовательности.

Активное сопротивление обмотки фа- $r_2 = w_2 l_{cp2} / (\rho_{M20} S_{cr} a_2 \cdot 10^3)$ зы при 20°C (Ом)

Коэффициент приведения обмотки ро-

тора к обмотке статора Активное сопротивление обмотки фазы ротора, приведенное к обмотке

статора (Ом) Активное сопротивление обмотки фазы ротора, приведенное к обмотке статора (о. е.)

Коэффициенты, учитывающие укорочение шага

Коэффициент проводимости рассеяния паза

Коэффициент, учитывающий влияние открытия пазов ротора на проводимость дифференциального рассеяния Коэффициент проводимости дифференциального рассеяния

$$r_2 = w_2 l_{cp2} / (\rho_{M20} S_{c\tau} a_2 \cdot 10^3)$$
 (9-233)

$$k_{\rm np} = [w_1 k_{0.61} / (w_2 k_{0.62})]^2 \qquad (9-234)$$

$$r'_2 = k_{\pi p} r_2$$
 (9-235)

$$r'_{2*}$$
 — no (9-203)

$$k_{\beta_1}$$
 — по (9-181) или (9-183), а k'_{β_1} — по (9-182) или (9-184)

$$\lambda_{m2} = \frac{h_3}{4b_{m2}} + \frac{h_1 - h_3}{3b_{m2}} k_{\beta_1} + \left(\frac{h_3}{b_{m2}} + \right)$$

$$+\frac{3h_{\kappa_2}}{b_{\min}+2b_{\min}}+\frac{h_{\min}}{b_{\min}}\right)k'_{\beta_1}$$
 (9-236)

$$k_{\text{m2}} = 1 - [0.033b_{\text{m2}}^2/(t_2/\delta)]$$
 (9-237)

$$\lambda_{\text{M2}} = 0.9t_2 (q_2 k_{\text{OO2}})^2 k_{\text{M2}} k_{\text{M2}} / (\delta k_b)$$
 (9-238)

Коэффициент проводимости рассеяния лобовых частей обмотки	$\lambda_{\rm AB} = 0.34 \frac{q_{\rm B}}{l_{\rm B}} (l_{\rm AB} - 0.64 \rm f \tau_2)$	(9-240)
Коэффициент проводимости рассеяния обмотки	$\lambda_2 = \lambda_{\pi 2} + \lambda_{\pi 2} + \lambda_{\pi 2}$	(9-241)
Индуктивное сопротивление обмотки	$x_2=1.58f_1l_2w^2_2\lambda_2/(pq_2\cdot 10^8)$	(9-242)
фазы ротора (Ом) Индуктивное приведенное сопротив-	$x'_2 = k_{\pi p} x_2$	(9-243)
ление обмотки фазы ротора (Ом)	w/ == (0.014)	

 $\tau_2 = \pi D_{\rm H2}/(2p)$

Индуктивное приведенное compo- x'_{2*} — no (9-214) тивление обмотки фазы ротора

(o. e.)

Полюсное деление (мм)

правильности определе- $x_1/x'_2 \approx 0.7 + 1.0$ Проверка ния x_2'

$$x_1/x'_2 \approx 0.7 + 1.0$$
 (9-215)

(9-239)

Здесь h_1 , h_2 , h_3 , h_{K2} , h_{m2} , b_{m2} , b_{m2} — размеры частей обмоток и паза, обозначенные на рис. 9-15. Указания по выбору размеров h_{K2} , h_{m2} , b_{m2} , $h_2=1,7$ мм, $h_4=h_3=2,9$ мм (при $U_{\rm H}>750$ В); размер обмотки $h_1=h_{\rm H2}-h_{\rm H2}$ по рис. 9-19.

Сопротивления обмоток преобразованной схемы замещения двигателя (с вынесенным на зажимы намагничивающим конту-



Рис. 9-19. Зависимость $k_{\pi 2} = f(q_2)$ для фазного ротора

ром). Для расчета различных режимов работы асинхронного двигателя удобнее пользоваться схемой замещения двигателя с вынесенным на зажимы намагничивающим контуром. этом сопротивления обмоток двигателя r_1 , x_1 , $r'_2, x'_2,$ Т-обопределенные ДЛЯ

должны быть преобразованы пуразной схемы замещения, коэффициенты [28]. тем умножения на некоторые комплексные Кроме того, активные сопротивления статора и ротора должны быть умножены на коэффициент $m_{\rm T}$ (см. § 4-1), т. е. приведены к расчетной рабочей температуре, соответствующей классу нагревостойкости примененных изоляционных материалов и обмоточных проводов.

Введем следующие понятия: коэффициент рассеяния статора

$$\tau_1 = x_1/x_{\rm m};$$
 (9-244)

коэффициент сопротивления статора

$$\rho_1 = r_1 m_T / (x_1 + x_M). \tag{9-245}$$

Тогда преобразованные сопротивления обмоток

$$r'_{1} = m_{r}r_{1}; \quad x'_{1} = x_{1}(1 + \tau_{1})(1 + r_{1}\rho_{1}/x_{1}); r''_{2} = m_{r}r'_{2}(1 + \tau_{1})^{2}(1 + \rho^{2}_{1}); \quad x''_{2} = x'_{2}(1 + \tau_{1})^{2}(1 + \rho^{2}_{1}).$$
(9-246)

Когда $\rho_1 \leqslant 0,1$ (а такие случаи встречаются достаточно часто), можно пользоваться упрощенными формулами

$$r'_{1} = m_{\tau} r_{1}; \quad x'_{1} = x_{1} (1 + \tau_{1}); r''_{2} = m_{\tau} r'_{2} (1 + \tau_{1})^{2}; \quad x''_{2} = x'_{2} (1 + \tau_{1})^{2}.$$

$$(9-247)$$

Значение коэффициента τ_1 позволяет определить необходимость повторного расчета магнитной цепи; это требуется при коэффициенте насыщения $k_{\text{Hac}} \ge 1,7$ и $\tau_1 \ge 0,05$. Тогда определяют ЭДС x. x. (B)

$$E_{0} = U_{1}/[(1+\tau_{1})\sqrt{1+\rho_{1}^{2}}]. \tag{9-248}$$

Если E_0 из (9-248) отличается от $E = k_{\rm H} U_1$ из (9-175) более чем на 3%, то повторяют расчет магнитной цепи по (9-116)— (9-177) при магнитных индукциях $B_{\rm o}$, $B_{\rm 31}$, $B_{\rm 32}$, $B_{\rm c1}$ и $B_{\rm c2}$, измененных пропорционально отношению E_0/E .

Примеры расчета машин
7. Активные и индуктивные сопротивления обмоток

Последова- тельность расчета	Условные обозначе- ния	Источни к	Двигатель № 1	Двигатель № 2
211	r 1, Ом	(9-178)	$\frac{126 \cdot 648}{57 \cdot 1 \cdot 2 \cdot 1,368 \cdot 10^3} =$	$\frac{68 \cdot 1094}{57 \cdot 3 \cdot 2 \cdot 5,667 \cdot 10^8} =$
		1	= 0,524	= 0,0384
212	r _{1*} , o. e.	(9-179)	$0,524 \cdot 15,2/220 = 0,036$	$0,0384 \cdot 171,5/380 = 0,0173$
213	r _{1*} , o. e.	(9-180)	$\frac{\pi 153 (239.5,56) 648}{114.10^4.3.220.15,2} =$	$\frac{\pi 422 (528 \cdot 5,04) 1094}{114 \cdot 10^4 \cdot 3 \cdot 380 \cdot 171,5} =$
			= 0,036	=0,0173
214	размеры паза статора, мм	рис. 9-7 § 9-4 табл. 9-21	$\begin{array}{l} b_1 = 7,07; \ b_{\text{mi}} = 3,5; \\ h_{\text{mi}} = 0,5; \ h_{\text{Ki}} = 0,7; \\ h_2 = 0,6; \ h_{\text{mi}} = 18,5; \\ h_1 = 18,5 - 0,5 - 0,7 - \\ - 0,6 - 0 = 16,7 \end{array}$	-
215	$k_{\beta 1}$	(9-181)	1,0	
216	$k'_{\beta 1}$	(9-182)	1,0	_
217	λ _{n1}	(9-185)	$\frac{16,7}{3\cdot7,07}$ 1+	_
			$+\left(\frac{3\cdot0.7}{7.07+2\cdot3.5}+\frac{0.5}{3.5}+\right.$	
			$+\frac{0.6}{7.07}$) · 1 = 1.16	
218	размеры паза статора, мм	рис. 9-9 § 9-4 табл. 9-21	<u>-</u>	$ \begin{vmatrix} b_{\pi 1} = 9.5; & b_{\Pi 1} = 5.5; \\ h_{\Pi 1} = 1.0; & h_{K 1} = 3.0; \\ h_{2} = 1.9; & h_{3} = 1.0; & h_{\Pi 1} = 38; \\ h_{1} = 38 - 1 - 3 - 1.9 - 1 = \\ = 31.1 \end{vmatrix} $

Последова- тельность расчета	Условине обозваче- ния	Источник	Двигатель № 1	Двигатель № 2
219 220	k _{β1} k' _{β1}	(9-181) (9-182)		$0.4+0.6\cdot0.75=0.85$ $0.2+0.8\cdot0.75=0.8$
221	λ ₁₁₁	(9-186)	_	$\frac{1}{4 \cdot 9,5} + \frac{31,1-1}{3 \cdot 9,5} 0,85+$
				$+\left(\frac{3\cdot3}{9,5+2\cdot5,5}+\frac{1}{5,5}+\right.$
			-	$+\frac{1,9}{9,5}$) $\cdot 0.8 = 1.55$
222	$k_{\pi 1}$	табл. 9-23	0,0141	0,0062
2 23	$k_{\mathrm{III}1}$	(9-188)	$1 - \frac{0,033 \cdot 3,5^2}{13,3 \cdot 0,35} = 0,91$	$1 - \frac{0,033 \cdot 5,5^2}{18,8 \cdot 0,9} = 0,94$
224	$k_{\mathrm{p}_{1}}$	табл. 9-2:	0,91	
22 5	λ _{π1}	(9-189)	$\begin{array}{c} 0.9 (13,3 \cdot 0.96)^{2} \times \\ \times 0.91 \cdot 0.91 \cdot 0.0141 \\ \hline 0.35 \cdot 1.27 \end{array} = 3.85$	$\frac{0.9 (18.8 \cdot 0.886)^{2} \times}{5 \times 1.0.94 \cdot 0.0062} = 1.31$
226	t, MM	(9-190)	$\pi 153/4 = 120$	$\pi 422/6 = 221$
227	λ_{π_1}	(9-191)	$0.34\frac{3}{115}$ (209–0.64×	$0,34\frac{4}{225}$ (322–0,64×
			×1·120)=1,17	$\times 0,75 \cdot 220) = 1,3$
228	λ,	(9-192)	1,16+3,85+1,17=6,18	1,55+1,31+1,3=4,16
229	х, Ом	(9-193)	$\frac{1,58\cdot50\cdot115\cdot126^{8}}{2\cdot3\cdot10^{8}}\times$	$\frac{1,58\cdot50\cdot225 (68)^2}{3\cdot4\cdot10^8}$ ×
			× 6,18=1,49	$\times 4,16=0,285$
230	x_{1*} , o. e.	(9-194)	1,49.15,2/220=0,1	0,285.171,5/380=0,13
231	x _{1*} , o. e.	(9-195)	$\frac{0,39 (153\cdot239)^2\cdot115}{3\cdot220\cdot15,2\cdot36} \times$	$\frac{0.39 (422.528)^{2} \cdot 225}{3.380.177,5.72} \times$
	Ì		$\times 6,18 \cdot 10^{-7} = 0,1$	$\times 4,16\cdot 10^{-7}=0,13$
232	<i>г</i> _{ст} , Ом	(9-196)	$\begin{vmatrix} 115/(27.95, 9.10^3) = \\ =4,44.10^{-8} \end{vmatrix}$	_
23 3	k_{mp2}	(9-198)	$2\pi \cdot 2/34 = 0,37$	_
234	<i>г</i> кл, Ом	(9-199)	$\frac{2\pi \cdot 121,7}{27 \cdot 34 \cdot 326 \cdot 0,37^2 \cdot 10^3} =$	_
			$=1,87\cdot10^{-5}$	
235	« _{ск} , рад	(9-200)	4.13,3/153=0,35	_
23 6	k _{ck}	рис. 9-16	0,996	_
2 37	k_{mp1}	(9-201)	$ \frac{4 \cdot 3}{34} \left(\frac{126 \cdot 0,96}{0,996} \right)^{2} = 5206 $	_

_				
По следоза- тельность расчета	Условные обланаче- ния	Источник	Двигатель № 1	Двигатель № 2
238	r'2, OM	(9-202)	5206 (4,44+1,87) ×	-
239	r' _{2*} , o. e.	(9-203)	$\begin{array}{c} \times 10^{-5} = 0,328 \\ 0,328 \cdot 15,2/220 = 0,0227 \end{array}$	_
240	I ₂ , A	(9-204)	$ \begin{array}{c ccccccccccccccccccccccccccccccccccc$. .
241	λπε	(9-205)	$\left \frac{0.75}{1.5} + \frac{20.8 + 0.8 \cdot 1}{6 \cdot 2.9} \right \times$	
			$\times \left(1 - \frac{2.92}{2.95,9}\right)^2 +$	
			$+0,66 - \frac{1,5}{4 \cdot 2,9} = 1,95$	
242	q_2	(9- 8 a)	34/4·3=2,8	-
243	k ₁₂	рис.9-17	0,012]	- '
244	λπε	(9-207)	$\left \frac{0,9 \cdot 14 \ (34/6 \cdot 2)^2 \cdot 0,012}{0,35 \cdot 1,27} \right =$	parang
			=2,73	
245	λ _{кл}	(9-208)	$\frac{2,9\cdot 121,7}{34\cdot 115\cdot 0,37^2} \times$	-
			$\times 1g \frac{2,35 \cdot 121,7}{30,6+10,65} = 0,436$	
246	. βск2	(9-209)	$1.\frac{13,3}{14} = 0,95$	_
247	$\lambda_{\mathbf{c}\kappa}$	(9-210)	$\frac{14,0.95^2}{9,5.0,35\cdot1,27\cdot1,43} = 2,1$	· _
248	λ,	(9-211)	1,95+2,73+0,436+	_
249	х ₂ , Ом	(9-212)	$ \begin{array}{c} +2=7,2 \\ 7,9.50.115.7,2.10^{-9} = \\ =0,32.10^{-8} \end{array} $	_
250	х′ ₂ , Ом	(9-213)	5206 0,32 10 - 3 = 1,67	
251	x'2*, o. e.	(9-214)	1,67.15,2/220=0,115	- ,
252	x_1/x'_2 , o. e.	(9-215)	1,48/1,67=0,886	 · ·
253	r₂, Ом	(9-233)	_	27·1121/(57·58,56·1× ×10³)=0,009
254	$k_{\mathbf{n}\mathbf{p}}$	(9-234)	_	$\left(\frac{68\cdot0,886}{27\cdot0,954}\right)^2 = 5,47$

Последова- тельность расчета	Условные обозначе- иня	Источник	Двигатель № 1	Двигатель i 🕯 2
25 5	r'2, Om	(9-235)	_	5,47.0,009=0,049
25 6	r'2*, o.e.	(9-203)	_	$0,049 \cdot 171,5/380 = 0,022$
257	k_{32}	(9-181)	-	$0,4+0,6\cdot0,962=0,977$
258	k' _{β2}	(9-182)	_	$0,2+0,8\cdot0,962=0,97$
259	размеры паза ротора, мм	рис. 9-15 табл. 9-21	_	$\begin{array}{l} h_{\rm a}{=}1,1~{\rm mm};~b_{\rm min}{=}1,5~{\rm mm};\\ h_{\rm s}{=}1,6~{\rm mm};~b_{\rm min}{=}5,18~{\rm mm};\\ h_{\rm Ka}{=}3,0~{\rm mm};~h_{\rm min}{=}1~{\rm mm};\\ h_{\rm i}{=}44,3{-}1{-}3,0{-}\\ -1,1{-}1,6{=}37,6 \end{array}$
26 0	λπε	(9-236)	_	$\frac{1,6}{4\cdot5,18} + \frac{37,6-1,6}{3\cdot5,18} \times \times 0,977 + \left(\frac{1,1}{5,18} + \frac{1}{5}\right)$
				$\begin{vmatrix} 3,3 \\ +\frac{3,3}{5,18+2\cdot1,5} + \frac{1}{1,5} \end{pmatrix} \times \\ \times 0,97 = 4,28 \\ 0,033\cdot1,5^2 \end{vmatrix}$
2 61	k _{m≇}	(9-237)		$1 - \frac{0,033\cdot1,3}{16,3\cdot0,9} = 0,995$
2 62	k _д •	рис. 9-19	_	0,0051
263	λ _{π2} .	(9-238)	-	$ \begin{array}{c c} 0,9 \cdot 16,3 & (4,5 \times \\ \times 0,954)^{2} & 0,995 \cdot 0,0051 \\ \hline 0,9 \cdot 1,21 \\ = 0,9 \end{array} $
264	τ ₂ , MM	(9-239)	_	$\pi 420,2/6 = 220$
26 5	λπε	(9-240)	_ `	$0,34\frac{4,5}{230}$ (330,7—0,64×
				$\times 0,963 \cdot 220) = 1,3$
2 66	λ ₂	(9-241)		4,28+0,9+1,3=6,48
257	х ₂ , Ом	(9-242)	_ *	$\frac{1,58 \cdot 50 \cdot 230 \cdot 27^2}{3 \cdot 4,5 \cdot 10^8} 6,48 =$
				=0,064
268	х′ ₂ , Ом	(9-243)	_	5,47.0,064=0,35
269	x',, o. e.	(9-214)	_	$0,35 \cdot 171,5/380 = 0,16$
270 271 272	x ₁ /x' ₂ τ ₁ ρ ₁	(9-215) (9-244) (9-245)	1,49/38=0.04 0,524·1,22(1,49+38)= =0,016	0,27/0,35=0,77 0,285/9,3=0,03 0,0384·1,38/(0,285+ +9,3)=0,0055
273 274 275	r' ₁ , Om x' ₁ , Om r'' ₂ , Om	(9-247) (9-247) (9-247)	$\begin{array}{c ccccccccccccccccccccccccccccccccccc$	$ \begin{vmatrix} 1,38.0,0384=0,053 \\ 0,285,(1+0,03)=0,294 \\ 1,38.0,049,(1+0,03)^2 = 0 \end{vmatrix} $
27 6	x"2, Om	(9-247)	$\begin{vmatrix} =0.43\\ 1.67 (1+0.04)^2 = 1.8 \end{vmatrix}$	$\begin{array}{c} =0.07 \\ 0.35 (1+0.03)^2 = 0.37 \end{array}$

Примечание. Пересчет магнитной цепи не требуется, так как $k_{\rm HaC} < 1.7$, а $\tau_1 < 0.05$.

§ 9-9. Режимы холостого хода и номинальный

Для режима х.х. должны быть определены ток и потери, а также коэффициент мощности.

Магнитные потери в зубцах статора (Вт)

$$P_{31} = 1.7 p_{1/50} (f_1/50)^{\beta} B^2_{31 cp} m_{31}.$$
 (9-249)

При подстановке в (9-249) значений $p_{1/50}$ и β для разных марок стали при $f_1 = 50$ Γ ц можно получить: для стали 2013

$$P_{31} = 4.4B^2_{31cp} m_{31}; (9-250)$$

для стали 2312

$$P_{31} = 3.0B^2_{31cp}m_{31}; (9-251)$$

для стали 2411

$$P_{31} = 2.7B_{31cp}^2 m_{31}. (9-252)$$

Если при определении МДС для прямоугольных открытых или полуоткрытых пазов статора $B_{\text{31max}} \leq 1.8$ Тл, что не потребовало определения $B_{\rm slcp}$, то следует рассчитать $B_{\rm slcp}$, пользуясь (9-128) — (9-130) и (9-132).

Магнитные потери в спинке статора (Вт)

$$P_{c1} = 1.7 \ p_{1/50} (f_1/50)^{\beta} B^2_{c1} m_{c1},$$
 (9-253)

где m_{c1} — масса спинки статора.

При подстановке в (9-253) значений $p_{1/50}$ и β для разных рок стали при $f_1 = 50$ Γ ц можно получить: для стали 2013

$$P_{c1} = 4.4B^{2}_{c1}m_{c1}; (9-254)$$

для стали 2312

$$P_{c1} = 3B^2_{c1}m_{c1}, (9-255)$$

для стали 2411

$$P_{c1} = 2.7B^2_{c1}m_{c1}$$
 (9-256)

Если $\rho_1 \leq 0,1$, то при расчете режимов х. х. и номинального, а также при расчете рабочих характеристик можно считать $\rho^2 \approx 0$. Расчет режима х.х. проводят в такой последовательности.

 $+P_{c}$

Реактивная составляющая тока ста- $I_{c,p}=U_1/[x_m(1+\tau_1)(1+\rho^2_1)]$ тора при синхронном вращении (А) Электрические потери в обмотке статора при синхронном вращении

Расчетная масса стали зубцов статора при трапецеидальных пазах

То же при прямоугольных пазах Магнитные потери в зубцах статора (B_T)

Масса стали спинки статора (кг)

Магнитные потери в спинке статора

Суммарные магнитные потери в сердечнике статора, включающие добавочные потери в стали (Вт)

$$c_{p}=U_{1}/[x_{m}(1+\tau_{1})(1+\rho^{2}_{1})]$$
 (9-257)

$$P_{c,m1} = m_1 I_{c,p}^2 r'_1 (1 + \rho^2_1)$$
 (9-258)

$$m_{31} = 7.8z_1b_{31}h_{\pi 1}l_1k_0 \cdot 10^{-6}$$
 (9-259)

$$m_{31}$$
= $7.8z_1b_{31}$ с р $h_{11}l_1k_0$ · 10^{-6} (9-260) P_{31} — по (9-250), по (9-251) или по (9-252) m_{c1} = 7.8π (D_{11} — h_{c1}) $h_{c1}l_1k_0$ · 10^{-6}

$$P_{c1}$$
— по (9-254), по (9-255) или по

(9-256)
$$P_{cr} = P_{31} \left[1 + 2 \sqrt{\frac{t_1}{10} (k_{\delta} - 1)^2} \right] +$$

(9-262)

Механические потери (Вт) при степени защиты и радиальной системе вентиляции; IP23, способе охлаждения IC01: без радиальных вентиляционных каналов

с радиальными вентиляционными каналами

То же, при степени защиты ІР44, способе охлаждения ІС0141

То же, при степени защиты IP44, способе охлаждения IC0151

Активная составляющая тока х. х. (А)

$$P_{\text{MX }\Sigma} = k_{\text{MX}} (n_1/1000)^2 (D_1/100)^2$$

 $k_{\text{MX}} = 5.5 \text{ при } 2p = 2;$
 $k_{\text{MX}} = 6.5 \text{ при } 2p \ge 4$ (9-263)

$$P_{\text{MX }\Sigma} = (n_{\text{K}} + 11) (n_{\text{I}}/1000)^2 (D_{\text{I}}/100)^2$$
 (9-264)

 $P_{\text{MX} \Sigma} = k_{\text{MX}} (n_1/1000)^2 (D_{\text{H}1}/100)^4$ (9-265) $k_{\text{MX}} = 1,3 (1-D_{\text{H}1}/1000)$ при 2p = 2; $k_{\text{MX}} = 1,0$ при $2p \ge 4$

 $P_{\text{MX }\Sigma} = (n_{\text{X}} + 11) (n_{\text{1}}/1000)^{2} (D/100)^{2} + (n_{\text{1}}/1000)^{2} (0,6D_{\text{H}1}/100)^{4}$ (9-266)

$$I_{\text{ca}} = (P_{\text{c.M}_1} + P_{\dot{\text{c}}\dot{\text{x}}} + P_{\text{Mx}})/(m_1U_1)$$
 (9-267)

$$I_0 = \sqrt{I_{0a}^2 + I_{c.p}^2}$$
 (9-268)

$$\cos \varphi_0 = I_{oa}/I_o \tag{9-269}$$

Параметры номинального режима работы и рабочие характеристики могут быть получены аналитически и по круговой диаграмме. В последнее время в связи с широким использованием ЭВМ большее применение находят аналитические способы. Пред-

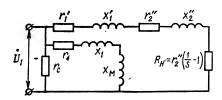


Рис. 9-20. Преобразованная схема замещения аснихронного двигателя с эквивалентным сопротивлением $R_{\rm m}$

лагаемая методика аналитического расчета разработана проф. Т. Г. Сорокером. На рис. 9-20 приведена преобразованная схема замещения асинхронного двигателя с эквивалентным сопротивлением

$$R_{\rm H} = r''_{2}(1/s-1).$$
 (9-270)

Расчет параметров номинального режима работы проводят в такой последовательности.

Активное сопротивление к. з. (Ом)
$$r_{\kappa} = r'_1 + r''_2$$
 (9-271)

Индуктивное сопротивление к. з.
$$x_{k}=x'_{1}+x''_{2}$$
 (9-272) (Ом)

Полное сопротивление к. з. (Ом)
$$z_{\rm K} = \sqrt{r^2_{\rm K} + x^2_{\rm K}}$$
 (9-273)

Добавочные потери при номинальной нагрузке (Вт)	$P_{\pi} = 0.005 P_2 \cdot 10^3 / \eta'$	(9-274)
Механическая мощность двигателя (Вт)	$P'_2 = P_2 \cdot 10^3 + P_{\text{MX}} + P_{\text{R}}$	(9- 275)
Эквивалентное сопротивление схемы	$R_{\rm H} = m_1 U^2_{1}/(2P'_2) - r_{\rm K} +$	in the same in the same
замещения (Ом)	$+\sqrt{\frac{m_1U^2_1}{2P'_2}-r_{K}}^2-z^2_{K}$	(9-270a)
Полное сопротивление схемы замещения (Ом)	$z_{\mathrm{H}} = \sqrt{(R_{\mathrm{H}} + r_{\mathrm{K}})^2 + x^2}_{\mathrm{K}}$	(9-2 76)
Проверка правильности расчетов $R_{\rm H}$ и $z_{\rm H}$ (Ом ⁻¹)	$R_{\rm H}/z^2_{\rm H}=P'_2/(m_1U^2_1)$	(9-2 77)
Скольжение (о. е.)	$S_{\rm H}=1/(1+R_{\rm H}/r''_{\rm 2})$	(9-278 <u>)</u>
Активная составляющая тока статора при синхронном вращении (А)	$I_{\mathbf{c}.\mathbf{a}} = (P_{\mathbf{c}.\mathbf{m}_1} + P_{\mathbf{c}\mathbf{\Sigma}})/(m_1U_1)$	(9 -2 79)
Ток ротора (А)	$I''_2 = U_1/z_{\pi}$	(9-2 80)
Ток статора (А): активная составляющая	$I_{a_1} = I_{ca} + I''_{a} \left(\frac{R_{H} + r_{K}}{z_{H}} \frac{1 - \rho^{2}_{1}}{1 + \rho^{2}_{1}} \right)$	+
	$+\frac{x_{K}}{z_{H}}\frac{2\rho_{1}}{1+\rho^{2}_{1}}$	(9-281)
реактивная составляющая	$I_{p1} = I_{0.p} + I''_{1} \left(\frac{x_{K}}{z_{H}} \cdot \frac{1 - \rho_{1}^{2}}{1 + \rho_{1}^{2}} - \frac{1 - \rho_{1}^{2}}{1 + \rho_{$	
	$-\frac{R_{\rm H}+r'_{\rm K}}{z_{\rm H}}\frac{2\rho_{1}}{1+\rho_{1}^{2}}$	(9-282)
фазный	$I_1 = \sqrt{I_{a_1}^2 + I_{p_1}^2}$	(9-283)
Коэффициент мощности	$\cos \varphi = I_{a_1}/I_1$	(9-284)
Линейная иагрузка статора (А/см) Плотность тока в обмотке статора (А/мм²)	$A_1 = 10I_1N_{n_1}/(a_1t_1)$ $J_1 = \pi o (9-39)$	(9-285)
Линейная нагрузка ротора (А/см)	$A_2 = A_1 I''_2 (1 + \tau_1) \sqrt{1 + \rho_1^2} k_{00}$	// /
	$\times k_{\text{ofis}}k_{\text{cK}}$	(9-286)
	Для короткозамкнутого ротор	a k ₀₅
Ток в стержне короткозамкнутого ротора (А)	$I_{\rm cr} = I'_2 2m_1 w_1 k_0 \delta_1 (1 + \tau_1) \times$	
	$\times V_{1+\rho_1/(z_2k_{\mathrm{CK}})}$. (9- 287)
Плотность тока в стержие коротко- замкнутого ротора (А/мм²)	$I_{c\tau} = I_{c\tau}/s_{c\tau}$	(9-288)
Ток в короткозамыкающем кольце (A)	$I_{\pi\pi} = I_{c\pi}/k_{\pi p_2}$	(9-289)
Ток в верхией части стержия ротора с бутылочными пазами (A)	$I_{CT,B} = I_{CT}[1-r'_B/(r'_B+r'_B)]$	(9-290)
То же, в нижней части Ток (фазный) фазного ротора (A)	$I_{c\tau,z} = I_{c\tau}[r'_{s}/(r'_{s} + r'_{z})]$ $I_{z} = I''_{z}[w_{1}k_{061}(1 + \tau_{1}) \times$	(9-291)
_	$\times V_{1+\rho^2,1}/(w_1k_{obs})$	(9 -2 92)
	7 7 1/	

 $I_2 = I_2/(c_2 s_{c_1} a_2)$

Плотность тока в обмотке фазного ротора $(A/мм^2)$

Электрические потери в обмотке статора и ротора (Вт) соответственно $P_{\mathtt{M2}} = m_1 I_2^{n_1 r'_1}$

171

(9-293)

(9-294) (9-**29**5)

Суммарные потери в электродвигателе (Вт)
$$P_{\Sigma} = P_{\text{M}1} + P_{\text{M}2} + P_{\text{C}\Sigma} + P_{\text{M}X} + P_{\Lambda}$$
 (9-296) Подводимая мощность (Вт)
$$P_{1} = P_{2} \cdot 10^{3} + P_{\Sigma} \qquad (9-297)$$
 Коэффициент полезного действия $\eta = (1 - P_{\Sigma}/P_{1})$ 100 (9-298) (%) Подводимая мощность (Вт)
$$P_{1} = m_{1}I_{\Delta 1}U_{1} \qquad (9-299)$$
 Правильность вычислений (с точностью до округлений) по (9-299) и по (9-297) подтверждается их равенством Мощность P_{2} по (9-300) должна соответственность заданной в § 9.2
$$P_{2} = m_{1}I_{1}U_{1} \frac{\eta}{100} \cos \varphi \qquad (9-300)$$

Примеры расчета машин

8. Режимы холостого хода и номинальный

Последова- тельность расчета	Условные обозначения	Источник	Дэнгатёль № 1	Двигатель № 2	
277	<i>I</i> _{c.p} , A	(9-257)	220/[38,4(1+0,04)] = =5,57	380/9,3 (1+0,03)= =39,7	
278	$P_{c.m_1}$, Br	(9-258)	$3.5,57^2.0,64=59,57$	$3 \cdot 39,7^2 \cdot 0,053 = 250,6$	
27 9	<i>т</i> ₃₁ , кг	(9-259)	$7.8 \cdot 36 \cdot 6.67 \cdot 18.5 \cdot 115 \times \\ \times 0.97 \cdot 10^{5} = 3.87$	_	
280	Р _{з1} , Вт	(9-250)	$4,4\cdot1,85^2\cdot3,9=58,6$		
281	t Imax, MM	(9-128)		$\pi (422+2\cdot38)/72=21,7$	
282	b _{31 max} , MM	(9-129)	_	21,7-9,5=12,2	
28 3	b ₃₁ cp, MM	(9-130)		(9,3+12,2)/2=10,75	
284	B_{31 ср, Тл	(9-132)	_	$18,4.0,875/(10,75\times \times 0,95)=1,58$	
285	т _{з1} , кг	(9-260)		7,8·72·10,75·38·225× ×0,95·10-6=49	
286	P_{31} , Br	(9-251)	_	$3 \cdot 1,58^2 \cdot 49 = 367$	
287	<i>т</i> с₁, кг	(9-261)	7,8 π (233—21,4) 21,4 \times ×115.0,97.10-6=12,4	7,8 π (590—46) 46·225× ×0,95·10-6=131	
28 8	$P_{\mathbf{c_1}}$, Br	(9-254)	$4, 4 \cdot 1, 65^2 \cdot 12, 4 = 148, 5$		
289	$P_{\mathbf{c}_1}$, Br	(9-255)	–	$3 \cdot 1,55^{2} \cdot 131 = 944$	
290	$P_{\mathbf{c}\Sigma}$, Вт	(9-262)	58,6 [1+	367 [1 +	
			$+2\sqrt{\frac{13,3(1,27-1)^2/10}{148,5=243,6}}$	$+2V$ $\overline{18,4}$ $(1,23-1)^{2}$ / $10]+$ +944=1537	
291	<i>Р</i> _{мх} , Вт	(9-265)	$1 \cdot (1500/1000)^2 \times \times (233/100)^4 = 66,3$. -	
2 92	$P_{MX\Sigma}$, B_{T}	(9-263)		$\begin{array}{c c} 6,5 & (1000/1000)^{2} \times \\ \times & (422/100)^{3} = 488 \end{array}$	
293	I₀a, A	(9-267)	$\frac{(59,57+243,6+66,3)}{3\cdot 220}$	$\frac{(250,6+1537+488)}{3\cdot380} =$	
			=0,56	=2. 0	
294	Ia, A	(9-268)	$\sqrt{0.56^2+5.57^2}=5.6$	$\sqrt{2^2+39,7^2}=39,75$	
295	COS Y	(9-269)	0,56/5,6=0,1	2/39,75=0,05	
-50	1 10		•		

Последова- тельность расчета	Условные обозначения	Источник	Дрытатель № 1	Двигатель № 2
296	r _к , Ом	(9-271)	0.64+0.43=1.07	0,053+0,07=0,123
297	x_{κ} , Om	(9-272)	1,55+1,8=3,35	0,053+0,07=0,123 0,294+0,37=0,664
298	z_{κ} , Om	(9-273)	$V_{1,07^2+3,35^2=3,52}$	$\sqrt{0,123^2+0,664^2}=0,675$
299	$P_{\mathbf{I}}$, B _T	(9-274)	$0,005 \cdot 7,5 \cdot 10^{3}/0,87 = 43$	$0,005 \cdot 160 \cdot 10^3 / 0,93 = 860$
300	P'_2 , Br	(9-275)	$7.5 \cdot 10^3 + 66.3 + 43 =$	$160 \cdot 10^{8} + 488 + 869 =$
301	$R_{\rm H}$, Om	(9-270a)	$\begin{array}{c} = 7610 \\ \frac{3 \cdot 220^2}{2 \cdot 7610} - 1,07 + \end{array}$	$= 161 350$ $\frac{3 \cdot 380^{2}}{2 \cdot 161 350} \rightarrow 0,123 +$
			$+\sqrt{\frac{\left(\frac{3\cdot220^{3}}{2\cdot7610}-\right.}{\left(\frac{3\cdot220^{3}}{2\cdot7610}-\right.}}$ $+\sqrt{\frac{\left(\frac{3\cdot220^{3}}{2\cdot7610}-\right.}{-1,07}}$	$+\sqrt{\frac{\frac{3\cdot380^{2}}{2\cdot161350}}{-0,123}^{2}-0,675^{8}=2,24}}$
302	$z_{\rm H}$, $O_{ m M}$	(9 ₇ 276)	$\sqrt{(16,17+1,07)^2+3,35^2} = 17,56$	$V_{\overline{(2,24+0,123)^2+0,664^2}} = 2,45$
303	проверка, Ом-1	(9-277)	$\frac{16,17}{17,56^2}=0,0524;$	$\frac{2,24}{2,45^2} = 0,373;$
			$\frac{7610}{3 \cdot 220^2} = 0,0524$	$\frac{161\ 350}{3\cdot 380^2} = 0,373$
304	<i>s</i> _н , о. е.	(9-278)	$\frac{1}{1+16,17/0,43}=0,026$	$\frac{1}{1+2,24/0,07} = 0,03$
305	I _{c.a} , A	(9-279)	$(59,57+243,6)/(3\cdot220) =$ =0.46	$(250,6+1537)/(3\cdot380) =$ =1,57
306	I'' ₂ , A	(9-280)	220/17,56=12,5	380/2,45=155
307	<i>I</i> a ₁ , A	(9-281)	0.46+	1,57+
			$+12.5\left(\frac{16.17+1.07}{17.56}+\right)$	$+155\left(\frac{2,24+0,123}{2,45}+\right)$
			$\left +\frac{3,35}{17,56} - 2.0,016 \right = 12.8$	$+\frac{0,664}{2,45} \cdot 2 \cdot 0,0055$ = 151
308	I _{pi} , A	(9-202)	$5,57+12,5\left(\frac{3,35}{17,56}-\right)$	$39,7+155\left(\frac{0,664}{2,45}\right)$
			$-\frac{16,17-1,07}{17,56}\cdot2\times$	$-\frac{2,24-0,123}{2,45}2\times$
			×0,016)=7,61	×0,0055)=80,2
309	<i>I</i> ,, A	(9-283)	$\sqrt{12,8^2+7,61^2}=14,9$	$\sqrt[4]{151^2+80,2^2}=171$
310	COS 🛡	(9-284)	12,8/14,9=0,86	151/171=0,88
	1	1	1	l 🔻

Последова- тельность расчета	Условные о≲означения	Источник	Двигатель № 1	Двигатель № 2
				1
311	А1, А/см	(9-285)	$\frac{10 \cdot 14, 9 \cdot 21}{1 \cdot 13, 3} = 235$	$\frac{10 \cdot 171 \cdot 17}{3 \cdot 18, 4} = 527$
312	J ₁ , A _{, MM²}	(9-39)	$14,9/(2\cdot1,368\cdot1)=5,5$	171/(2.5,667.3)=5.03
313	A ₂ , А/см	(9-286)	$235 \frac{12,5 \cdot (1+0,04) \ 0,96}{14,9 \cdot 1 \cdot 0,996} =$	$527 \frac{155 (1+0.03) 0.866}{171 \cdot 0.954 \cdot 1} =$
			==197,6	=457
314	<i>І</i> ст, А	(9-287)	$12,5 \frac{2 \cdot 3 \cdot 126 \cdot 0,96 \cdot 1,04}{34 \cdot 0,996} =$	_
			== 279	
315	$J_{\rm CT}$, A/mm ²	(9-288)	279/95,9=2,9	
316	<i>I</i> _{кл} , А.	(9-289)	279/0,37 = 754	
317	I ₂ , A	(9-292)	_	$155\frac{68 \cdot 0,886}{27 \cdot 0.954} (1+0,04) =$
		•		27.0,954
				=377
318	J_2 , A/MM ²	(9-293)	·	377/(1.58,56.1)=6,44
3 19	$P_{\rm M1}$, B _T	(9-254)	$3 \cdot 14,9^2 \cdot 0,64 = 426$	$3 \cdot 171^2 \cdot 0,053 = 4649$
32 0	$P_{\mathtt{M_2}}$, Br	(9-295)	$3 \cdot 12, 5^2 \cdot 0, 43 = 202$	$3 \cdot 155^2 \cdot 0,07 = 5045$
321	P_{Σ} , B_{Γ}	(9-296)	426+202+243,6+66,4+	4649+5045+1537+488+
			+43=981	+860 = 12580
322	P_1 , B_T	(9-297)	$7,5 \cdot 10^{3} + 981 = 8480$	$160 \cdot 10^2 + 12580 = 172600$
323	η, %	(9-298)	(1-981/8480) $100=88,4$	(1-12580/172 600) 100=
		i		=92.7
324	Проверка			,
İ	P_1 , B_T	(9-299)	$3 \cdot 12, 8 \cdot 220 = 8450$	3.151.380 = 172140
	P ₂ , B _T	(9-300)	$3 \cdot 14, 9 \cdot 220 \frac{88, 4}{100} 0, 86 =$	$3.171.380 \frac{92.7}{100}.0.88 =$
			=7500	=160 000
-				

§ 9-10. Круговая диаграмма и рабочие характеристики

Рабочими характеристиками называют зависимости I_1 ; η ; $\cos \varphi$ и $s=f(P_2)$. Они могут быть рассчитаны аналитически или определены по круговой диаграмме. Даже если рабочие характеристики определяют аналитически, то построение круговой диаграммы желательно, так как она дает наглядное представление об особенностях спроектированного двигателя.

Расчет и построение круговой диаграммы проводят в такой последовательности (рис. 9-21). Выбирают масштаб тока c_1 та-

ким, чтобы диаметр рабочего круга диаграммы был в пределах 200—300 мм. Определяют диаметр рабочего круга (мм)

$$D_{a} = U_{1}/(c_{I}x_{K}). {(9-301)}$$

Определяют масштаб мощности (кВт/мм).

$$c_P = m_1 U_1 c_I \cdot 10^{-3}. \tag{9-302}$$

От начала прямоугольных координат (точка O_1) вдоль оси абсцисс откладывают (в масштабе тока): отрезок O_1O_2 , равный $I_{\rm c.p.}$ (9-257), по оси ординат — отрезок O_1O_3 , равный $I_{\rm c.a.}$ (9-279). Конец вектора тока, построенного по этим составляющим, дает точку O. Из этой точки проводят прямую, параллельную оси абсцисс. На ней откладывают отрезок OB = 100 мм. Из точки B проводят перпендикуляр к оси абцисс и на нем откладывают отрезки (мм)

$$BC = 2\rho_1 \cdot 100; BE = r'_1 \cdot 100/x_{R}; BF = r_{R} \cdot 100/x_{R}.$$
 (9-303)

Через точки O и C проводят линию, на которой откладывают отрезок OD, равный диаметру рабочего круга $D_{\mathbf{a}}$. На диаметре

OD строят окружность круговой диаграммы. Через O и E проводят прямую до пересечения с окружностью в точке G; эта точка соответствует сколь $s=\infty$. Прямая жению OG — линия электромагнитных моментов мощностей. Через точку O и F проводят прямую до пересечения с окружностью в точке K; эта точка соответствует s ==1. Прямая *ОК* является линией механических мощностей P'_2 . Для построения вспомогательной окружности, облегчающей определение $\cos \varphi$, из точки O_1 ра-100 диусом MM прово-

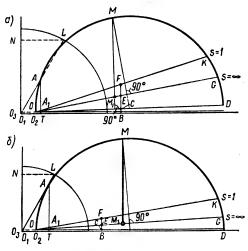


Рис. 9-21. Круговые диаграммы: a — двигателя > 1; 6 — двигателя > 2

дится четверть окружности. Для определения на круговой диаграмме точки, соответствующей номинальной мощности, следует найти на окружности токов точку A, расстояние от которой до линии механических мощностей по линии AA_1 , перпендикулярной диаметру OD, равно P'_2 [по (9-275)] (в масштабе мощности c_P).

Коэффициент мощности можно определить следующим образом: продлить вектор тока статора (для заданного значения отдаваемой мощности) до пересечения со вспомогательной окруж-

ностью в точке L; из точки L провести линию, параллельную оси абсцисс, до пересечения оси ординат в точке N; отрезок $O_1N/100$ (мм) дает значение $\cos \varphi$.

Для определения отрезка, соответствующего максимальному моменту (без учета явлений насыщения путей потоков рассеяния и без учета явления вытеснения тока), необходимо выполнить следующие построения. Из центра круговой диаграммы (середина отрезка OD) провести линию, перпендикулярную линии моментов OG, до пересечения с окружностью в точке M. Из этой точки опустить перпендикуляр к линии диаметров до пересечения с линией моментов в точке M_1 . Отрезок MM_1 (в масштабе мощности) определяет величину максимального момента.

Рабочие характеристики могут быть рассчитаны и построены также с помощью круговой диаграммы. Покажем определение
Таблипа 9-24

Отдаваемая мощность в долях от коминальной Ра

условные	Источни к							
обозначения		0,25P ₂	0,5P ₂	0,75P ₂	P ₂	1,25P ₂		
Результаты расчета рабочих характеристик двигателя № 1								
	Judiaidi put	-	. xapanicpic	•	ICHA CL. I			
P_2 , к B_T	задание	1,875	3,75	5,625	7,5	9,375		
P_{π} , Br	(9-274)	12	22	33	43	55		
P_{π} , Br P'_{2} , Br	(9-275)	1950	3840	5720	7610	9500		
$R_{\rm H}$, Om	(9-270a)	72	35,3	22,6	16,17	12,1		
$z_{\rm H}$, Om	(9-276)	73,2	36,6	23,9	17,56	13,6		
s. o. e.	(9-278)	0,006	0,012	0,019	0,026	0,035		
I'' ₂ , A	(9-280)	3	6	9,2	12.5	16,2		
I_{a_1} , A	(9-281)	3,75	6,5	9,6	12,8	16,3		
$I_{\rm pi}^{\rm ai}$, A	(9-282)	5,6	5,9	6,5	7,61	9,1		
	(9-283)	6.7	8,7	11,5	14.3	18.7		
<i>I</i> ₁ , A	(9-284)	0.55	0.74			0.87		
cos φ				0,83	0,86			
$P_{\rm M_1}$, $B_{\rm T}$	(9-294)	85	147	257	426	675		
$P_{\mathbf{M_2}}, \mathbf{B_T}$	(9-295)	12	46	120	202	347		
P_{Σ} , Br	(9-296)	420	525	720	981	1387		
P_1 , B_T	(9-297)	229 5	4275	6345	8480	10760		
η, %	(9-298)	81,7	87,7	l 88,7	88,4	87,1		
Pes	зультаты рас	счета рабочи	х характери	стик двига	ателя № 2	?		
P_{\bullet} , κB_{T}	задание	ı 40	. 80	1 120	160	200		
P_{π} , B_{Υ}	(9-274)	215	430	645	860	1075		
$P_{2}^{\prime \mathbf{B}}, \mathbf{B}_{\mathbf{T}}$	(9-275)	40 700	80 920	121 100	161 350	201 600		
$R_{\rm H}$, Om	(9-270a)	10.36	5,02	3.2	2,24	1,64		
$z_{\rm H}$, Om	(9-276)	10.5	5,18	3,4	2,45	1,88		
	(9-278)	0,007	0,014	0,024	0,03	0,047		
s, o. e.	(9-280)	36,2	73,4	111,8	155	202		
<i>I''</i> ₂ , A	(9-281)	37,5	74,3	109.5	151	191.5		
I_{a_1}, A	(9-282)	40,9	47,5		80.2			
I_{p_1} , A	` '			59,2		106,7		
<i>I</i> ₁ , A	(9-283)	55,5	88,2	124,5	171	219		
cos φ	(9-284)	0,68	0,84	0,87	0,88	0,86		
P_{M_1} , Br	(9-294)	490	1 240	2 460	4 649	7 630		
$P_{\mathbf{M_2}}$, $\mathbf{B_T}$	(9-295)	275	1 130	2 625	5 045	8 570		
P_{Σ} , B_{Γ}	(9-296)	2780	4 600	7 530	12 580	19070		
\tilde{P}_{1} , Br	(2-297)	42 780	84 600	127 500	172 600	219 100		
η, %	(9-298)	93,5	94,5	94	92.7	91.3		
1, ,-	(,		1		,-	,-		
	ı	i	ı	1		ı		

Условные

искомых параметров I_1 ; $\cos \varphi$; η и s по круговой диаграмме для одной точки рабочей характеристики, соответствующей номинальному значению P_2 и P'_2 (точка A на рис. 9-21). Ток статора I_1 определяется отрезком O_1A , ток ротора I'_2 — отрезком O_A , в масштабе тока c_I . Для определения $\cos \varphi$ необходимо продлить вектор тока I_1 (отрезок O_1A) до пересечения c вспомогательной окружностью $\cos \varphi$ в точке L, провести из точки L линию параллельно оси абсцисс до пересечения оси ординат в точке N. Значение отрезка O_1N (мм), деленное на 100, соответствует искомому $\cos \varphi$. Подводимая мощность P_1 равна длине перпендикуляра AT к оси абсцисс (в масштабе мощности c_P). По полученным из круговой диаграммы значениям I_1 ; I'_2 и P_1 определяют $P_{\text{м1}}$; $P_{\text{м2}}$; P_{Σ} и η по формулам (9-294) — (9-298). Скольжение

$$s = P_{\text{M2}}/(P'_2 + P_{\text{M2}}). \tag{9-304}$$

Аналогичные расчеты выполняют для других значений мощностей, равных $0,25P_2$; $0,5P_2$; $0,75P_2$; $1,25P_2$, определяя вначале на круговой диаграмме точки, соответствующие этим значениям мощностей (аналогично нахождению точки A).

Для аналитического расчета рабочих характеристик можно воспользоваться формулами, применяемыми для определения номинальных значений I_1 , η , $\cos \varphi$ и s при номинальном значении P_2 . По этим формулам можно рассчитать интересующие нас параметры для пяти значений P_2 (0,25 P_2 ; 0,5 P_2 ; 0,75 P_2 ; 1,0 P_2 и 1,25 P_2) и построить рабочие характеристики (в формулы вместо P_2 необходимо подставить соответствующие долевые значения P_2). При расчете P_{π} по (9-274) условно принимают значение КПД для долевых значений P_2 равным η' при номинальном значении P_2 . Результаты расчетов целесообразно свести по форме табл. 9-24.

Примеры расчета машин 9. Круговая диаграмма и рабочие характеристики

Последова- тельность расчета	Услозные обозначе- ния	Источник 1	Двигатель № 1	Двигатель № 2
325	с ₁ , А/мм	(9-301) § 9-10	$220 \ (200 \div 300)3,35 = \ = 0,328 \div 0,218$ принимаем $c_1 = 0,3$	380/(200÷30)0,664= =2,86÷1,91 принимаем с ₁ =2,0
326	D_{a} , mm	(9-301)	220 (0,3.3,35)=219	$380 (2 \cdot 0,664) = 286$
327	$c_{ m p}$, кВт, мм	(9-302)	$3.220.0.3.10^{-3} = 0.2$	$3.380.2.10^{-3} = 2.3$
328	$I_{\text{c.d.}}$, MM	§ 9-10	5,56,0,3=18,7	39,7/2=19,5
329	I _{c.a} , MM	§ 9-10	0,46,0,3=1,5	1,57 2=0,68
330	BC, mm	(9-303)	$2 \cdot 0.016 \cdot 100 = 3.2$	$2 \cdot 0,0055 \cdot 100 = 1; BC \approx 0$
331 332	BE, MM BF , MM	(9-303) (9-303)	$0,64 \cdot 100, 3,35 = 19,1$ $1,07 \cdot 100, 3,35 = 32$	$0,053 \cdot 100, 0,664 = 8,0 \\ 0,123 \cdot 100, 0,664 = 18,5$

Примеры построения рабочих характеристик, рассчитанных аналитически, приведены на рис. 9-22. При построении характеристик необходимо иметь в виду, что при P_2 =0; I_1 = I_0 ; $\cos \varphi$ == $\cos \varphi_0$; η =0; s= s_0 (индекс «0» соответствует х.х.).

Круговые диаграммы для двигателей № 1 и № 2 построены на рис. 9-21, *a*, *б*. Расчет рабочих характеристик аналитическим методом сведен в табл. 9-24.

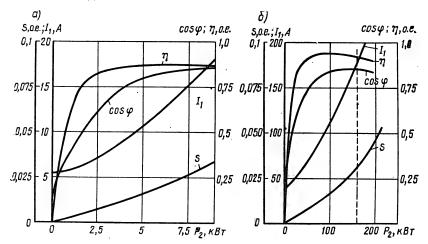


Рис. 9-22. Рабочие жарактеристики: a — двигателя № 1; δ — двигателя № 2

По данным таблицы построены рабочие характеристики двигателя № 1 на рис. 9-22, a, двигателя № 2 — на рис. 9-22, δ .

§ 9-11. Максимальный момент

Максимальный момент асинхронного двигателя должен быть не менее предписанного ГОСТ 19523 или 9362—68. При нагрузках, соответствующих моментам, близким к максимальному, токи статора и ротора обычно в два с половиной — три раза больше, чем при номинальной нагрузке. При таких токах наступает насыщение путей потоков рассеяния, вызывающее уменьшение индуктивных сопротивлений статора и ротора и учитываемое при определении максимального момента. Вытеснением тока в обмотке ротора при определении максимального момента можно пренебречь, так как при критическом скольжении частота в роторе невелика.

Для расчета максимального момента можно воспользоваться схемой замещения, приведенной на рис. 9-20, но при этом сопротивление $R_{\rm H}$ заменить на сопротивление $R_{\rm M}$, а индуктивные сопротивления определить с учетом насыщения соответствующего нагрузкам при максимальном моменте.

Для учета насыщения путей потоков рассеяния все рассчитанные магнитные проводимости статора и ротора (λ_{π} , λ_{π} и λ_{π}) подразделяют на две части. К первой относятся все проводимости, зависящие от насыщения, т. е. переменные — часть проводимости пазового рассеяния (рассеяния клиновой части и шлица пазов статора и ротора, мостиков закрытых пазов ротора), проводимости дифференциального рассеяния статора и ротора. Ко второй части — все проводимости, не зависящие от насыщения, т. е. постоянные — оставшаяся часть проводимости пазового рассеяния, проводимости рассеяния лобовых частей обмоток статора и фазного ротора, проводимости рассеяния короткозамыкающих колец и проводимость рассеяния скоса пазов.

Расчет максимального момента проводят в такой последовательности.

Переменная часть коэффициента статора $\lambda_{\pi 1}$ при:

трапецеидальном полузакрытом пазе

прямоугольном полуоткрытом пазе

прямоугольном открытом пазе

Составляющая коэффициента проводимости рассеяния статора, зависящая от насыщения

Переменная часть коэффициента ротора λ_{n2} при:

овальном полузакрытом пазе овальном закрытом пазе бутылочном закрытом пазе прямоугольном открытом пазе прямоугольном полузакрытом пазе

Составляющая коэффициента проводимости рассеяния ротора, зависящая от насыщения

Индуктивное сопротивление рассеяния двигателя (при любой форме пазов статора и ротора, кроме бутылочной), зависящее от насыщения (Ом):

не зависящее от насыщения

Для бутылочного закрытого паза ротора:

преобразованное индуктивное сопротивление общей цепи ротора, приведенное к статору (Ом)

преобразованное индуктивное сопротивление нижней части клетки ротора (Ом)

индуктивное сопротивление рассеяния двигателя, зависящее от насыщения (Ом)

$$\lambda_{\text{ninep}} = (3h_{\text{Ki}}/(b_2 + b_{\text{III}}) + h_{\text{III}}/b_{\text{III}}) k'_{\text{g}}.$$
(9-305)
$$\lambda_{\text{ninep}} = (3h_{\text{Ki}}/(b_{\text{II}} + 2b_{\text{III}}) + h_{\text{III}}/b_{\text{III}}) k')$$
(9-306)

$$\lambda_{\text{ninep}} = (h_{\text{K}_{\frac{1}{2}}} + h_{\text{min}}) k'_{\beta} / b_{\text{ni}}$$
 (9-307)
 $\lambda_{\text{linep}} = \lambda_{\text{ninep}} + \lambda_{\text{ni}}$ (9-308)

$$\lambda_{\text{m2mep}} = h_{\text{m2}}/b_{\text{m2}} \tag{9-309}$$

$$\lambda_{\text{m2mep}} = 1,12h_2 \cdot 10^3/l_2$$
 (9-310)
 $\lambda_{\text{m2mep}} = \lambda_{\text{m.m.mep}} = 1,12h_2 \cdot 10^3/l_2$ (9-311)

$$\lambda_{\text{n2nep}} = \lambda_{\text{H.B.nep}} = 1,12h_2 \cdot 10^3 / l_2$$
 (9-311)
 $\lambda_{\text{n2nep}} = h_{\text{m2}} / b_{\text{n2}}$ (9-312)

$$\lambda_{\text{manep}} = [3h_{\text{K2}}/(b_{\text{H2}} + 2b_{\text{m2}}) + h_{\text{m2}}/b_{\text{m2}}]k'_{\beta'})$$

$$\lambda_{2\pi e p} = \lambda_{\pi 2\pi e p} + \lambda_{\pi 2} \tag{9-314}$$

$$x_{\text{nep}} = x'_1 \lambda_{1\text{nep}} / \lambda_1 + x''_2 \lambda_2 \text{ nep} / \lambda_2 \qquad (9-315)$$

$$x_{\text{nocr}} = x'_1(\lambda_1 - \lambda_{\text{inep}})/\lambda_1 + x''_2(\lambda_2 - \lambda_{\text{2nep}})/\lambda_2$$
 (9-316)

$$x''_0 = x'_0(1+\tau_1)^2$$
 (9-317)

$$x''_{\text{E}} = x'_{\text{E}} (1 + \tau_1)^2$$
 (9-318)

$$x_{\text{nep}} = x'_1 \lambda_{1 \text{nep}} / \lambda_1 + x''_0 \lambda_{2 \text{nep}} / \lambda_{20} \qquad (9-319)$$

(9-313)

индуктивное сопротивление рассеяния двигателя, не зависящее от насыщения (Ом)

Ток ротора, соответствующий максимальному моменту, при любой форме пазов статора, при открытых или полузакрытых пазах ротора (A)

То же, при закрытых овальных или бутылочных пазах ротора

$$x_{\text{moct}} = x'_{1} \frac{\lambda_{1} - \lambda_{1 \text{nep}}}{\lambda_{1}} + x''_{0} \frac{\lambda_{20} - \lambda_{2 \text{nep}}}{\lambda_{20}} + x''_{H} \left(\frac{s_{\text{CT. H}}}{s_{\text{CT. B}} + s_{\text{CT. H}}} \right)^{2}$$
(9-320)

$$= \frac{U_{1}}{\sqrt{2 \left[(r'_{1}^{2} + (x_{\text{moct}} + 0.0825x_{\text{nep}})^{2} + \cdots + r'_{1} (x_{\text{moct}} + 0.0825x_{\text{nep}})^{2} + \cdots + r'_{1} (x_{\text{moct}} + 0.0825x_{\text{nep}}) \right]}} - \frac{1.24 \cdot 10^{3} \delta a_{1} \left[r'_{1} + 2 (x_{\text{moct}} + 20.0825x_{\text{nep}})^{2} + \cdots + 0.0825x_{\text{nep}})^{2} + \cdots + 0.0825x_{\text{nep}} \right] x_{\text{nep}}}{+ r'_{1} (x_{\text{moct}} + 0.0825x_{\text{nep}}) \right]}$$
(9-321)
$$I''_{\text{M2}} =$$

$$\frac{U_{1}}{\sqrt{2 \left[r'_{1}^{2} + (x_{\text{mocr}} + 0.25x_{\text{nep}})^{2} + + r'_{1}(x_{\text{mocr}} + 0.25x_{\text{nep}})^{2} + + r'_{1}(x_{\text{mocr}} + 0.25x_{\text{nep}})\right]} - \frac{1.24 \cdot 10^{3} \delta \alpha_{1} \left[r'_{1} + 2(x_{\text{mocr}} + 20.25x_{\text{nep}})^{2} + + 0.25x_{\text{nep}})^{2} + + 0.25x_{\text{nep}}\right] x_{\text{nep}}}{+ r'_{1}(x_{\text{mocr}} + 0.25x_{\text{nep}})\right] x_{\text{nep}}} \qquad (9-322)$$

Полное сопротивление схемы замещения (Ом):

при максимальном моменте

при бесконечно большом скольжении $(s>\infty)$

Эквивалентное сопротивление схемы замещения при максимальном моменте (Ом)

Кратность максимального момента

$$z_{\mathbf{M}} = U_1 / I''_{\mathbf{M}2}$$
 (9-323)

$$z_{\infty} = \sqrt{z_1^2 + x_{\rm R}^2} \tag{9-324}$$

$$R_{\rm M} = z_{\infty} + r'_{1} \tag{9-325}$$

$$\frac{M_{\text{max}}}{M_{\text{H}}} = \frac{m_1 U_{1}^2 (1 - s'_{\text{H}})}{2R_{\text{M}} P_{2} \cdot 10^{2}}$$
(9-326)

Скольжение при максимальном моменте (о. е.)

 $_{S_{\mathbf{M}}}=r''_{2}/z_{\infty} \tag{9-327}$

Пример расчета см. стр. 181—182.

§ 9-12. Начальный пусковой ток и начальный пусковой момент

Пусковые свойства асинхронных двигателей с короткозамкнутым ротором характеризуются значениями начальных пускового тока и момента (ГОСТ 19523 или 9362). При определении пусковых тока и момента необходимо учитывать два явления, происходящие в двигателях с короткозамкнутым ротором, при пуске — вытеснение тока в пазах короткозамкнутой обмотки ро-180

Примеры расчета машин 10. Максимальный момент

Последова- тельность расчета	Условные обозначения	Источник	Двигатель № 1	Двигатель № 2
333	Ашиер	(9-305)	$\left(\frac{3.0,7}{7,07+2\cdot3,5} + \frac{0,5}{3,5}\right) 1 = 0,29$	-
334	Аштаер	(908-6)	1	$\left(\frac{3,3}{9,5+2\cdot5,5} + \frac{1}{5,5}\right)0,8 = 0,5$
335	Азпер	(9-308)	0,29+3,85=4,14	0,5+1,31=1,81
336	Ausmep	(608-6)	0,75/1,5=0,5	ı
337	- λα2π ερ	(9-313)	ı	$\left(\frac{3\cdot3,0}{5,18+2\cdot1,5} + \frac{1}{1,5}\right)0,97 = 1,71$
338	Узмер	(9-314)	0.5+2.73=3.23	1,71+0,9=2,61
339	хвер, Ом	(9-315)	$1,55\frac{4,14}{6,18} + 1,8\frac{3,23}{7,1} = 1,86$	$\frac{2,61}{6,48} = 0,277$
340	хиост, Ом	(9-316)	1,55 $\frac{6,18-4,14}{6,18} + 1,8 \frac{7,1-3,23}{7,1} = 1,49$	$0.294 \frac{4.16 - 1.81}{4.16} + 0.37 \frac{6.48 - 2.61}{6.48} = 0.387$

341 341 343	Условные обозначения	Источняк (9-321) (9-323)	220 $V = \frac{220}{1.24 \cdot 10^{3} \cdot 0.35 \cdot 1.86)^{2} + 0.64 \cdot (1.49 + 0.0825 \cdot 1.86)^{2} + 0.64 \cdot (1.49 + 0.0825 \cdot 1.86)^{2} + 0.29 \cdot 0.35 \cdot 1 \cdot 0.64 \cdot 2.01 \cdot 0.42 \cdot 1.49 + 0.0825 \cdot 1.86)^{2} + 0.0825 \cdot 1.86)^{2} + 0.0825 \cdot 1.86)^{2} + 0.0825 \cdot 1.86)^{2} + 0.0825 \cdot 1.86)^{2} = 58.24$ $V = \frac{220}{2} \cdot \frac{2}{2}	380 1,24 \[\lambda \] 0,053 \[+ (0,387 + 0,0825 \cdot 0,277)^2 + \\ + 0,053 \[+ (0,387 + 0,0825 \cdot 0,277) \] 1,24 \[\lambda \] 0,93 \[+ (0,387 + 0,387 + \\ 2 \cdot 17 \] [0,053 \[+ (0,387 + \\ 2 \cdot 17 \] [0,053 \[+ (0,387 + \\ 0,0825 \cdot 0,277) \] \[+ (0,387 + \\ - \\ \ \ \ \ \ \ \ \ \ \ \ \ \ \ \
344	RM, OM	(9-325)	2,5+0,64=3,14	0,53+0,055=0,585
345	$M_{\text{max}}/M_{\text{H}},$ (9-326)	(9-326)	$\frac{3.220^{2} (1-0.026)}{2.3.14.7.5.10^{2}} = 3.0$	$\frac{3 \cdot 380^{2} (1 - 0, 03)}{2 \cdot 0, 585 \cdot 160 \cdot 10^{2}} = 2, 2$
346	8ы 0. е.	(9-327)	0,44/2,5=0,18	0,07/0,53=0,13
_				

(ئر

13

тора и насыщение путей потоков рассеяния в зуб- у" статора и ротора. φ' цах вытеснения 9 Вследствие увеличивается r''_2 и уменьшается x''_{2} , а в $_{2,4}$ результате насыщения vменьшаются x'_1 и x''_2 , поэтому расчет пусково- 1,6 го режима следует определения чинать с индуктив- ^{0,8} активных И ных сопротивлений, ответствующих этому . п режиму. Последовательность расчета такая: определяют r''_2 и x''_2 с

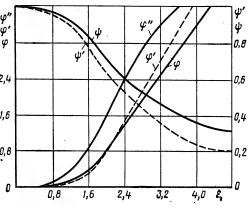


Рис .9-23. Зависимости ϕ и $\psi = f(\xi)$

учетом вытеснения тока, затем учитывают влияния насыщения на уменьшение x'_1 и x''_2 , разделяя индуктивное сопротивление к. з. при пуске на постоянную и переменную части.

Степень вытеснения тока в стержнях клетки ротора характеризуется приведенной высотой стержня:

$$\xi = 0.002h_{\rm cr} \sqrt{b_{\rm cr}/b_{\rm ns}} \sqrt{27/m_{\rm r}} \sqrt{sf_{1}}, \tag{9-328}$$

где s — скольжение.

Для литой алюминиевой клетки $b_{\rm cr} = b_{\rm n2}$, тогда при f = 50 Гц $\xi = 0.0735 h_{cr} \sqrt{s/m_{r}}$ (9-329)

Высота стержня (мм): при полузакрытых пазах

$$h_{\rm cr} = h_{\rm m2} - h_{\rm m2};$$
 (9-330)

при закрытых пазах

$$h_{\rm cr} = h_{\rm m2} - h_2 - h_{\rm m2}.$$
 (9-331)

Активные и индуктивные сопротивления, соответствующие пусковому режиму, определяют в такой последовательности.

Овальный полузакрытый или закрытый паз ротора

Высота стержня клетки ротора (мм) h_{cr} — по (9-330) или по (9-331) pa

Коэффициент ф

Расчетная глубина проникновения тока в стержень (мм)

Ширина стержня на расчетной глубине проникновения тока (мм): при $r_1 \leqslant h_p \leqslant r_1 + h_1$

 \mathbf{n} ри $h_{\mathbf{p}} < r_{\mathbf{1}}$

Площадь поперечного сечения стержня при расчетной глубине проникновения тока (MM^2) при $r_1 \leq h_p \leq$ $\leq r_1 + h_1$

$$φ = f(ξ)$$
 — по рис. 9-23
 $h_p = h_{cπ}/(1+φ)$ (9-332)

$$b_{\rm p} = 2r_1 - \frac{2(r_1 - r_2)}{h_1}(h_{\rm p} - r_1)$$
 (9-333)

$$b_{\mathbf{p}} = 2V r^{2}_{1} - (r_{1} - h_{\mathbf{p}})^{2}$$
 (9-334)

$$b_{p} = 2 V \overline{r_{1}^{2} - (r_{1} - h_{p})^{2}}$$
 (9-334)
$$s_{p} = \frac{\pi}{2} r_{1}^{2} + \left(r_{1} + \frac{b_{p}}{2}\right) (h_{p} - r_{1})$$
 (9-335)

 $s_{\mathbf{p}} = [r_{\mathbf{i}}(\sqrt{b^{2}_{\mathbf{p}} + 5.33h^{2}_{\mathbf{p}}} - b_{\mathbf{p}}) + b_{\mathbf{p}}h_{\mathbf{p}}]/2$ (9-336)

Коэффициент вытеснения тока

 $k_{B.T} = s_{cT}/s_p$ (9-337)

Активное сопротивление стержня клетки при 20 °C для пускового режима (Ом)

 $r_{\text{ct,n}} = r_{\text{ct}} k_{\text{B.T}} \tag{9-338}$

Активное сопротивление обмотки ротора при 20 °С, приведенное к обмотке статора (для пускового режима) (Ом)

 $r'_{2n} = k_{np1}(r_{cr.n} + r_{nn})$ (9-339)

Коэффициент ф

ψ=f(ξ) — по рис. 9-23

Коэффициент проводимости рассеяния паза ротора (при пуске): для овального полузакрытого паза

$$\lambda_{\text{max}} = \frac{h_{\text{m2}}}{b_{\text{m2}}} + \left[\frac{h_1 + 0.8r_2}{6r_1} \left(1 - \frac{\pi r_1^2}{2s_{\text{CT}}} \right)^2 + \right. \\ + 0.66 - \frac{b_{\text{m2}}}{4r_1} \right] \psi \qquad (9-340)$$

для овального закрытого паза

 $\lambda_{\text{m2m}} = 1.12 \frac{h_2 \cdot 10^2}{I_2} + 0.3 + \left[\frac{h_1 + 0.8r_2}{6r_1} \times \left(1 - \frac{\pi r_1^2}{2s_{\text{CT}}} \right)^2 + 0.66 - b_{\text{m2}} / 4r_1 \right] \psi (9-341)$

Коэффициент проводимости рассеяния обмотки ротора при пуске

 $\lambda_{2n} = \lambda_{n2n} + \lambda_{n2} + \lambda_{nn} + \lambda_{nn}$ (9-342)

Индуктивное сопротивление рассеяния двигателя, зависящее и не зависящее от насыщения (Ом)

 $x_{\text{nep}} = x'_1 \frac{\lambda_{1\pi ep}}{\lambda_1} + x''_2 \frac{\lambda_{2\pi ep}}{\lambda_{2\pi}}$ (9-343)

$$x_{\text{nocr}} = x'_{1} \frac{\lambda_{1} - \lambda_{1}_{\text{nep}}}{\lambda_{1}} + x''_{2} \frac{\lambda_{2}_{1} - \lambda_{2}_{1}_{\text{nep}}}{\lambda_{2}_{1}}$$
(9-344)

Активное сопротивление к. з. при $r_{\kappa,n} = r'_1 + r'_{2n} m_{\tau} (1+\tau_1)^2 (1+\rho_1)^2$ (9-345) пуске (Ом)

Прямоугольный открытый паз ротора и сварная алюминиевая клетка. Сопротивления обмоток определяют как для ротора с овальными пазами со следующими изменениями.

Коэффициент вытеснения тока

$$k_{B,T} = 1 + \varphi(l_2 - n_K l_K) / l_2. \tag{9-346}$$

Коэффициент проводимости рассеяния прямоугольного открытого паза ротора

$$\lambda_{\text{m2n}} = \psi (h_{\text{m2}} - h_{\text{m2}}) / (3b_{\text{m2}}) + h_{\text{m2}} / b_{\text{n2}}. \tag{9-347}$$

Для определения коэффициента ξ в (9-328) следует подставить $b_{\rm cr}/b_{\rm n2}$ =0,9 и $\gamma_{\rm an}$ =30 См/мкм (вместо $\gamma_{\rm an}$ =27 См/мкм), при этом числовой коэффициент получается равным 0,735, что позволяет пользоваться формулой (9-329).

Бутылочный запрытый паз ротора

Высота стержня (мм) Приведенная высота стержня ротора

Коэффициенты

Расчетная глубина проникновения тока в нижнюю часть стержня (мм)

Ширина иижней части стержня на расчетной глубине проникновения тока (мм) при $r_1 \leq h_{p,m} \leq r_1 + h_1$ при $h_{p,m} < r_1$

Площадь поперечного сечения нижней части стержия при расчетной глубине проникновения тока (мм²) при $r_1 \le h_{p,n} \le r_1 + h_1$ при $h_{p,n} < r_1$

Коэффициент вытеснения тока в нижней части стержия

Активное сопротивление нижней части стержня, приведенное к статору (Ом)

Активное результирующее сопротивление при 20°С (Ом) Коэффициент

Коэффициент проводимости рассеяния нижней части клетки

Приведенный коэффициент проводимости рассеяния нижней части

клетки Индуктивное сопротивление нижней части клетки, приведенное к статору (Ом)

Расчетная глубина проникновения тока в нижний стержень (для расчета x) (мм)

Ширина нижнего стержня на расчетной глубине проникновения тока (для расчета x) (мм) при $r_1 \le h_{xx} \le s_1 + h_1$ при $h_{xx} < r_1$

Площадь поперечного сечения нижнего стержня при расчетной глубине проникновения тока $(мм^2)$ при $r_1 \le h_{xH} \le r_1 + h$ при $h_{xH} \le r_1$

Составляющая коэффициента проводимости рассеяния ротора, зависящая от насыщения

$$h_{c_7} = h_{c_7} - h_2$$
 (9-348)
 $\xi = \pi o (9-329)$

$$\varphi$$
 и ψ — по рис. 9-23 $h_{\rm p.m} = [h_{\rm cr}/(1+\varphi)] - h$ (9-349)

$$b_{\rm p.H} = 2r_1 - \frac{2(r_1 - r_2)}{h_1}(h_{\rm p.H} - r_1)$$
 (9-350)

$$b_{p,h} = 2\sqrt{r^2 - (r_1 - h_p)^2}$$
 (9-351)

$$s_{\mathbf{p}.\mathbf{H}^2} = \frac{\pi}{2} r_1^2 + \left(r_1 + \frac{b_{\mathbf{p}.\mathbf{H}}}{2} \right) (h_{\mathbf{p}.\mathbf{H}} - r_1)$$
(9-352)

$$r_{1}(\sqrt{b_{p,n}^{2}+5,33h_{p,n}^{2}}-b_{p,n})+b_{p,n}h_{p,n}$$

$$r_{1}(\sqrt{b_{p,n}^{2}+5,33h_{p,n}^{2}}-b_{p,n})+b_{p,n}h_{p,n}$$

$$r_{2}(9-353)$$

$$k_{\text{p.t.m}} = s_{\text{c.t.m}}/s_{\text{p.m}} \qquad (9-354)$$

$$r'_{\text{CT,B,n}} = r'_{\text{CT,B}} k_{\text{B,T,B}}$$
 (9-355)

$$r'_{2n} = r'_{0} + r'_{c\tau,B}r'_{c\tau,B,n}/(r'_{o\tau,B} + r'_{c\tau,B,n})$$

$$\psi'' = [(h_{n2} - h_{2})\psi - h]/(h_{n2} - h_{2} - h)$$
(9-356)
$$(9-357)$$

$$\lambda_{\text{BH},\Pi} = \left[\frac{h_1 + 0.8r_2}{6r_1} \left(1 - \frac{\pi r^2}{2s_{\text{CT},H}} \right)^2 + 0.66 - b/(4r_1) \right] \psi'' + (h + 0.18)/(2b)$$
(9-358)

$$\lambda'_{2\text{H},\text{II}} = \lambda_{2\text{H},\text{II}} l_2 z_1 k^2_{0.6} / (l_1 z_2)$$
 (9-359)

$$x'_{\mathbf{m},\mathbf{n}} = x_1 \lambda'_{2\mathbf{m},\mathbf{n}} / \lambda_1 \tag{9-360}$$

$$h_{xx} = (h_{x2} - h_2)\psi - h$$
 (9-361)

$$b_{xH} = 2r_1 - \frac{2(r_1 - r_2)}{h_1}(h_{xH} - r_1)$$
 (9-362)

$$b_{xH} = 2\sqrt{r_1^2 - (r_1 - h_{xH})^2}$$
 (9-363)
$$s_{xH} = \frac{\pi}{2} r_1^2 + \left(r_1 + \frac{b_{xH}}{2}\right) (h_{xH} - r_1)$$

$$s_{xR} = r_1 \left(\sqrt[4]{b_{xH}^2 + 5,33h_{xH}^2} - b_{xH}h_{xH}^2 \right) / 2$$
(9-365)

$$\lambda_{2\pi ep}$$
 — no (9-314)

Преобразованное индуктивное противление общей цепи приведенное к статору (Ом) Преобразованное индуктивное сопротивление нижней части клетки ротора (Ом) Индуктивное сопротивление рассеяния двигателя, зависящее от насы-

щения (Ом) Индуктивное сопротивление рассеяния двигателя, не зависящее от на-

сыщения (Ом)

 $x_{\text{moct}} = x'_1 \frac{\lambda_1 - \lambda_{1\text{mep}}}{\lambda} + \tilde{x}''_0 \frac{\lambda_{20} - \lambda_{2\text{mep}}}{\lambda_{10}} +$ $+x''_{H,\Pi}\left(\frac{s_{xH}}{s_{xH}+s_{cT,R}}\right)^2$ (9-367) $r_{\rm K,m}$ — no (9-345)

 $x''_0 - \pi 0$ (9-317)

 $x''_{H,\Pi} = x'_{H,\Pi} (1 + \tau_1)^2$

 x_{nep} — no (9-319)

Начальные пусковые ток и момент определяют в такой последовательности

Ток ротора при пуске для двигателей с открытыми и полузакрытыми пазами короткозамкнутого ротора и с любой формой пазов статора (A)

То же, для двигателей с закрытыми пазами ротора

Полное сопротивление схемы замещения при пуске (с учетом явлений вытеснения тока и насыщения путей потоков рассеяния) (Ом) Индуктивное сопротивление замещения при пуске (Ом) Активная и реактивная составляющие тока статора при пуске (А)

Фазный ток статора при пуске (А) Кратность начального пускового тока Активное сопротивление ротора при пуске, приведенное к статору, при расчетной рабочей температуре и Г-образной схеме замещения (Ом) Кратность начального пускового момента

$$I''_{n2} = \frac{U_1}{\sqrt{r^2_{\kappa,n} + (x_{\text{nocr}} + 0.0825x_{\text{nep}})^2}} - \frac{1.24 \cdot 10^3 \delta a_1 x_{\text{nep}} (x_{\text{mocr}} + 0.0825x_{\text{nep}})}{N_{\text{n}_1} [r^2_{\kappa,n} + (x_{\text{nocr}} + 0.0825x_{\text{nep}})^2]}$$

$$= \frac{U_1}{\sqrt{r^2_{\kappa,n} + (x_{\text{nocr}} + 0.0825x_{\text{nep}})^2}} - \frac{1.24 \cdot 10^3 \delta a_1 x_{\text{nep}} (x_{\text{nocr}} + 0.25x_{\text{nep}})}{N_{\text{n}_1} [r^2_{\kappa,n} + (x_{\text{nocr}} + 0.25x_{\text{nep}})^2]} - \frac{1.24 \cdot 10^3 \delta a_1 x_{\text{nep}} (x_{\text{nocr}} + 0.25x_{\text{nep}})}{N_{\text{n}_1} [r^2_{\kappa,n} + (x_{\text{nocr}} + 0.25x_{\text{nep}})^2]},$$

$$= \frac{(9-369)}{2 \kappa_{\text{n}} = U_1 / I''_{\text{n}_2}}$$

(9-366)

(9-371)

$$I_{\Pi,a_{1}} = I_{c,a} + I''_{\pi^{2}} \left(\frac{r_{\kappa,\pi}}{z_{\kappa,\pi}} \frac{1 - \rho^{2}_{1}}{1 + \rho^{2}_{1}} + \frac{x_{\kappa,\pi}}{z_{\kappa,\pi}} \frac{2\rho_{1}}{1 + \rho^{2}_{1}} \right)$$

$$I_{\Pi,\mathbf{p}_{1}} = I_{c,p} + I''_{\Pi^{2}} \left(\frac{x_{\kappa,\pi}}{z_{\kappa,\pi}} \frac{1 - \rho^{2}_{1}}{1 + \rho^{2}_{1}} - \frac{r_{\kappa,\pi}}{z_{\kappa,\pi}} \frac{2\rho_{1}}{1 + \rho^{2}_{1}} \right)$$

$$(9-373)$$

 $x_{\rm w} = \sqrt{z^2_{\rm w} - r^2_{\rm w}}$

$$I_{\text{n}_1} = V I_{\text{n}_{,a_1} + I_{\text{n}_{,p_1}}}^2$$
 (9-374)
 I_{n_1}/I_1 (9-375)

$$r''_{2n} = r'_{2n} m_{\tau} (1 + \tau_1)^2 (1 + \rho^2_1)$$
 (9-376)

$$\frac{M_{\rm II}}{M_{\rm H}} = m_1 I''_{\rm II2} f''_{\rm 2II} (1 - s_{\rm H}) / (P_2 \cdot 10)^{\rm s} (9-377)$$

Примеры расчета машин 11. Начальный пусковой ток и начальный пусковой мсмент

Последователь-	Условные обозначения	И ст очник	Двигатель № 1
347	h _{CT} , mm	(9-330)	25,5-0,75=24,75
348	ŧ	(9-329)	$0.0735 \cdot 24.75 \sqrt{1/1.22} = 1.65$
349	φ	рис. 9-23	0,4
350	$h_{\rm p}$, mm	(9-332)	24,75/(1+0,4)=17,7
351	<i>b</i> _р , мм	(9-333)	$2 \cdot 2, 9 - \frac{2(2,9-1)}{20,8} (17,7-2,9) = 3,1$
352	s _p , мм² ·	(9-335)	$\frac{\pi}{2}2,9^2+(2,9+3,1/2)(17,7-2,9)=79,06$
3 53	$k_{\rm B.T}$	(9-337)	95,9/79,06 = 1,21
354	<i>r</i> ст.п, Ом	(9-338)	$4,44 \cdot 10^{-5} \cdot 1,21 = 5,33 \cdot 10^{-5}$
355	r' _{ап} , Ом	(9-339)	$5206(5,33+1,85)\cdot 10^{-5}=0,374$
356	ψ	рис. 9 -23	0,82
357	λ_{11211}	(9-340)	$ \frac{0.75}{1.5} + \left[\frac{20.8 + 0.8 \cdot 1}{6 \cdot 2.9} \left(1 - \frac{2.9^2}{2 \cdot 95.9} \right)^2 + \right. $
			$+0.66 - \frac{1.5}{4 \cdot 2.9} 0.82 = 1.69$
358	$\lambda_{\mathbf{z}\pi}$	(9-342)	1,69 + 2,73 + 0,436 + 2,1 = 6,87
359	х _{пер} , Ом	(9-343)	$1,55\frac{4,14}{6,18} + 1,8\frac{3,23}{6,87} = 1,88$
360	$x_{\text{пост}}$, Ом	(9-344)	$1,55 \frac{6,18-4,14}{6,18} + 1,8 \frac{6,87-3,23}{6,87} = 1,47$
361	т к.п, Ом	(9-345)	$0,64 + 0,374 \cdot 1,22 (1 + 0,04)^2 = 1,14$
362	<i>l</i> ′′ _{π2} , A	(9-368)	$220/\sqrt{1,14^2+(1,47+0,0825\cdot1,88)^2}$
			$-\frac{1,24 \cdot 10^{3} \cdot 0,35 \cdot 1 \cdot 1,88 (1,47 + 0,0825 \cdot 1,88)}{21 \left[1,14^{2} + (1,47 + 0,0825 \cdot 1,88)^{2}\right]} = 95.2$
3 63	z _{к.п} , Ом	(9-370)	220/95, 2 = 2,3
364	х _{к, п} , Ом	(9-371)	$V_{2,3^2-1,14^2} = 2,0$
3 65	In,a1, A	(9-372)	$0,46+95,2\left(\frac{1,14}{2,3}+\frac{2,0}{2,3}2\cdot0,016\right)=50,3$
366	<i>Ι</i> π. p1 , Α	(9-373)	$5,57 + 95,2\left(\frac{2}{2,3} - \frac{1,14}{2,3} \cdot 2 \cdot 0,016\right) = 86,9$
367	<i>Ι</i> _{π1} , Α	. (9-374)	$V_{\overline{50,3^{3}+86,9^{2}}}=100,4$
368	I_{n_1}/I_1 , o. e.	(9-375)	100,4/14,9=6,7
369	r"an Om	(9-376)	$0,374 \cdot 1,22 \cdot 1,04^2 = 0,49$
370	$M_{\Pi}/M_{\rm H}$	(9-377)	$\frac{3.95,2^2.0,49(1-0,026)}{7,5.10^3} = 1,7$

Тепловой расчет асинхронного двигателя. Проводим его по

упрощенной методике, изложенной в § 5-3.

При выполнении теплового расчета необходимо учитывать следующее. 1. Потери в обмотках вычисляют при сопротивлениях, приведенных к максимальной допускаемой температуре; для этого сопротивление, определенное при 20° С, умножают на коэф-

Таблица 9-25

Количество	Коэффициент k для двигате- лей со степенью защиты		
полюсов 2р	IP44	IP23	
2; 4 6; 8 10; 12	0,20—0,22 0,18—0,19 0,16—0,17	0,80-0,84 0,76-0,78 0,72-0,74	

фициент m'_{τ} (см. § 5-1) в соответствии с выбранным классом нагревостойкости изоляции.

2. При тепловом расчете обмотки статора учитывают, что воздуху внутри двигателя передается только часть потерь в активной части статора (эта доля потерь равна коэффициенту k из табл. 9-25); остальные потери передаются непосредственно че-

рез станину наружному охлаждающему воздуху.

3. Для обмоток, не имеющих изоляцию катушек в лобовых частях, первое слагаемое в (9-394), а также $\Delta t_{\text{м.л.1}}$ в (9-395) не-

обходимо считать равными нулю.

188

4, При определении по (9-400) среднего превышения температуры воздуха внутри машины $\Delta t_{\rm B}$ у асинхронных двигателей со степенью защиты IP23 принимают, что воздух внутри двигателя нагревается всеми выделяемыми потерями (за исключением части потерь в статоре, передаваемых через станину), а у двигателей со степенью защиты IP44 и способом охлаждения IC0141, кроме того, за исключением потерь на трение о воздух наружного вентилятора, составляющие примерно 0,9 $P_{\rm MXE}$.

Обмотка статора. Тепловой расчет для определения превышения температуры обмотки статора проводят в такой последовательности.

Потери в обмотке статора при мак- симальной допускаемой температуре (Вт)	$P'_{M1} = m_1 I_1^2 m_{\tau}' r_1'$	(9-378)
Условная внутренняя поверхность охлаждения активной части статора (мм²)	$S_{n_1} = \pi D_1 l_1$	(9-379)
Условный периметр поперечного сечения (мм): трапецеидального полузакрытого паза	$\Pi_1 = 2h_{\pi_1} + b_1 + b_2$	(9-380)
прямоугольного полуоткрытого и от-	$\Pi_1=2(h_{\pi_1}+b_{\pi_1})$	(9-381)
Условная поверхность охлаждения (мм²): пазов	$S_{\mathbf{H},\mathbf{m}_1} = z_1 \Pi_1 l_1$	(9-382)
лобовых частей обмотки	$S_{\pi 1} = 4\pi D_1 l_{\pi 1}$	(9-383)

двигателей без охлаждающих ребер на станине	$S_{\text{Mam}} = \pi D_{\text{mi}}(l_1 + 2l_{\text{mi}})$	(9-384)
двигателей с ожлаждающими ребрами на станине	$S_{\text{Mam.p}} = (\pi D_{\text{mi}} + 8n_{\text{p}}h_{\text{p}}) (l_1 + 2l_{\text{mi}})$	(9-385)
Удельный тепловой поток от потерь в активной части обмотки и от потерь в стали, отнесенных к внутренней поверхности охлаждения активной части статора (Вт/мм²)	$p_{\pi_1} = k(P'_{\text{M}_1}2l_1/l_{\text{cpl}} + P_{\text{c}_{\Sigma}})/S_{\pi_1}$	(9-386)
То же, от потерь в активной части обмотки, отнесенных к поверхности охлаждения пазов	$p_{\pi,\pi_1} = (P'_{\text{M}1}2l_1/l_{\text{op}1})/S_{\pi,\pi_1}$	(9-387)
То же, от потерь в лобовых частях обмотки, отнесенных к поверхности охлаждения лобовых частей обмотки	$p_{\pi_1} = (P'_{\mathbf{m}_1} 2l_{\pi_1}/l_{\text{opt}})/S_{\pi_1}$	(9-38 8)
Окружная скорость ротора (м/с)	$v_2 = \pi D_{\text{H}2} n_1 / 60\ 000$	(9-389)
Превышение температуры внутренней поверхности активной части статора над температурой воздуха внутри машины (°C)	$\Delta t_{\pi_1} = p_{\pi 1}/\alpha_1$	(9-39 0).
Перепад температуры в изоляции паза и катушек из круглых проводов (°C)	$\Delta t_{\text{M.II}} = p_{\text{M.II}} [b_{\text{M}} / \lambda_{\text{NEB}} + (b_1 + b_2) / (16 \lambda'_{\text{NEB}})]$	(9-391)
То же в изоляции паза и жестких катушек или полукатушек	$\Delta t_{\rm H,HI} = p_{\rm H,HI} b_{\rm HI}/\lambda_{\rm SKB}$	(9-392)
Превышение температуры наружной поверхности лобовых частей обмотки над температурой воздуха внутри двигателя (°C)	$\Delta t_{n1} = p_{n1}/\alpha_1$	(9-393)
Перепад температуры в изоляции лобовых частей катушек из круглых проводов (°C)	$\Delta t_{\text{M.n.1}} = p_{\text{n.1}} [b_{\text{M.n.1}} / \lambda_{\text{MED}} + h_{\text{m.1}} / (12\lambda'_{\text{MED}})]$	(9-394)
То же, из жестких катушек или полукатушек	$\Delta t_{\mathbf{z},\pi_1} = p_{\pi_1}(b_{\mathbf{z},\pi_1}/\lambda_{\mathtt{SEB}})$	(9-395)
Среднее превышение температуры обмотки над температурой воздуха внутри двигателя (°C)	$\Delta t'_1 = (\Delta t_{\Pi 1} + \Delta t_{H, \Pi 1}) \frac{2l_1}{l_{c_{\mathbf{p}1}}} +$	# # X
	$\Delta t_1 = (\Delta t_{n_1} + \Delta t_{H,n_1}) \frac{1}{t_{c_{p_1}}} + (\Delta t_{n_1} + \Delta t_{H,n_1}) \frac{2t_{n_1}}{t_{c_{p_1}}}.$	(9-396)

Потери в двигателе со степенью защиты IP23, передаваемые воздуху внутри двигателя, (Вт) $P'_{\Sigma} = k \left(P'_{\text{M1}} \frac{2l_{1}}{l_{\text{ср1}}} + P_{\text{с}\Sigma} \right) + P'_{\text{M1}} \frac{2l_{\text{Л1}}}{l_{\text{ср1}}} + P'_{\text{M2}} + P'_{\text{M2}} + P_{\text{Д}}$ (9-397)

$$P'_{\Sigma} = k \left(P'_{M1} \frac{2l_{1}}{l_{cp_{1}}} + P_{c\Sigma} \right) +$$

$$+ P'_{M1} \frac{(2l_{M1}}{l_{cp_{1}}} + P'_{M2} + 0.1P_{MX\Sigma} + P_{M}$$
(9-398)

Среднее превышение тёмпературы воздуха внутри двигателя над температурой наружного воздуха без охлаждающих ребер на станине или с ребрами (°C)
Среднее превышение температуры обмотки над температурой наружного воздуха (°C)

$$\Delta t_{\rm B} = P'_{\Sigma}/(S_{\rm Main}\alpha_{\rm B}); \Delta t_{\rm B} = P'_{\Sigma}/(S_{\rm Main.p}\alpha_{\rm B})$$
 (9-399)

$$\Delta t_1 = \Delta t'_1 + \Delta t_B \tag{9-400}$$

Здесь $n_{\rm p}$ и $h_{\rm p}$ — количество и высота охлаждающих ребер станины по данным § 3-10; k — из табл. 9-25; $\alpha_{\rm l}$ — коэффициент теплоотдачи поверхности статора определяют из рис. 9-24; $\alpha_{\rm b}$ — коэффициент подогрева воздуха — находят по рис. 9-25; $b_{\rm ml}$ — односторонняя толщина изоляции в пазу статора (при

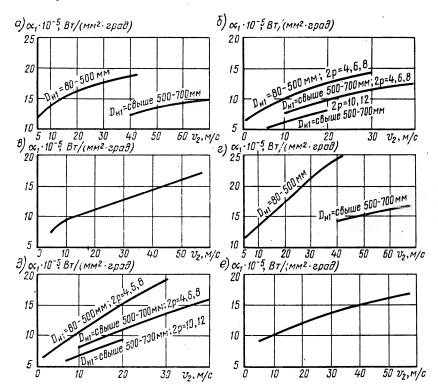
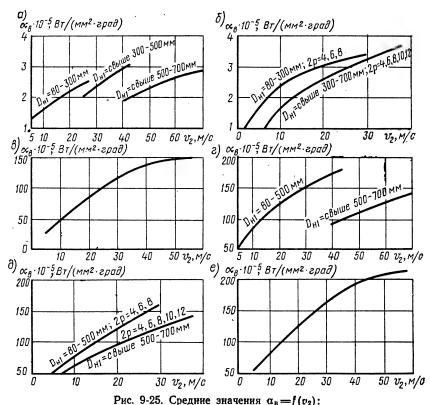


Рис. 9-24. Средние значения $\alpha_1 = f(v_2)$:

a — исполнение по защите IP44, способ охлаждения IC0141, $U \leqslant$ 660 B, 2p-2; δ — то же, что а, но 2p-4, 6, 8, 10, 12; s — IP44, IC0151, U — 6000 B, 2p-4, 6, 8, 10, 12; s — IP23, IC01, $U \leqslant$ 660 B, 2p-2; δ — то же, что н s, но 2p-4, 6, 8, 10, 12; s — IP23, IC01, U — 6000 B, 2p-4, 6, 8, 10, 12; s — IP23, IC01, s — IP23,



a — исполнение по защите IP44, способ охлаждения, IC0141, U < 660 B, 2p = 2; 6 — то же, что a, но 2p = 4, 6, 8, 10, 12; e — IP44, IC0151, U = 6000 B, 2p = 4, 6, 8, 10, 12; e — IP23, IC01, U < 660 B, 2p = 2; ∂ — то же, что e, но 2p = 4, 6, 8, 10, 12; e — IP23, IC01, U = 6000 B, 2p = 4, 6, 8, 10, 12; e — IP23, IC01, 2p = 4, 6, 8, 10, 12; e — IP23, IC01, 2p = 4, 6, 8, 10, 12; e — IP23, IC01, 2p = 4, 6, 8, 10, 12; e — IP23, IC01, 2p = 4, 6, 8, 10, 12; 2p

полуоткрытых и открытых пазах $b_{n1} = (b_{n1} - N_m b)/2$, при полузакрытых b_{n1} в § 9-4; b_{nn1} — односторонняя толщина изоляции катушек в лобовой части (см. приложения 27—30); $\lambda_{3\kappa B} = 16 \cdot 10^{-5}$ Вт/(мм град) — эквивалентный коэффициент теплопроводности изоляции в пазу,

включающий воздушные прослойки; $\mathcal{N}_{\text{экв}}$ — эквивалентный коэффициент теплопроводности внутренней изоляции катушки, зависящий от отношения диаметров изолированного и неизолированного провода d/d' (рис. 9-26).

Обмотка фазного ротора. Тепловой расчет для определения превышения температуры фазного ротора проводят в такой последовательности.

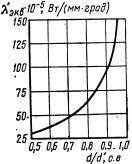


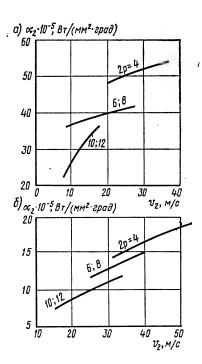
Рис. 9-26. Средние значения $\lambda'_{BKB} = f(d/d')$

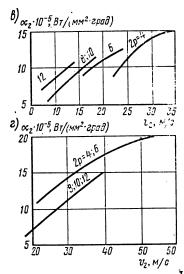
Потери в обмотке ротора при мак- симальной допускаемой температу- ре (Вт)	$P'_{M2} = m_1 (I''_2)^2 m'_{T} r''_{2}$	(9-401)
Условная наружная поверхность ох- лаждения активной части ротора (мм²)	$S_{n2}=\pi D_{n2}l_2$	(9-402)
Условный периметр поперечного сечения полуоткрытого паза (мм)	$\Pi_2 = 2(h_{\pi_2} + b_{\pi_2})$	(9-403)
Условная поверхность охлаждения пазов и лобовых частей обмотки, (мм²) Удельный тепловой поток от потерь	$S_{\text{m.n2}} = z_2 \Pi_2 l_2 S_{\text{n2}} = 4\pi D_{\text{m2}} l_{\text{m2}}$	(9-404) (9-405)
в активной части обмотки ротора отнесенных к наружной поверхности охлаждения активной части ротора (Вт/мм²)	$p_{\pi 2} = P'_{M2}(2l_2/l_{op2})/S_{\pi 2}$	(9-406)
То же, отнесенных к поверхности охлаждения пазов	$\rho_{\text{m.m2}} = P'_{\text{m2}}(2l_2/l_{\text{op2}})/S_{\text{m.m2}}$	(9-407)
То же, от потерь в лобовых частях обмотки ротора, отнесенных к поверхности охлаждения лобовых частей обмотки	$p_{\pi 2} = P'_{\text{M2}}(2l_{\pi 2}/l_{\text{cp2}})/S_{\pi 2}$	(9-408)
Превышение температуры наружной поверхности активной части ротора над температурой воздуха внутри машины (°C)	$\Delta t_{n2} = P_{n2}/\alpha_2$	(9-409)
Перепад температуры в изоляции проводов и пазов (°C)	$\Delta t_{\text{m},\text{m}2} = P_{\text{m},\text{m}2} b_{\text{m}2} / \lambda_{\text{nm}}$	(9-410)
Превышение температуры наружной поверхности лобовых частей обмотки над температурой воздуха внутри двигателя (°C)	$\Delta t_{\pi 2} = P_{\pi 2}/\alpha_2$	(9-411)
Перепад температуры в изоляции проводов и катушек лобовых частей обмотки (°C)	$\Delta t_{{\scriptscriptstyle f E},\pi_2} = P_{{\scriptscriptstyle f H}2} b_{{\scriptscriptstyle f E},\pi_2}/\lambda_{{\scriptscriptstyle f B}{\scriptscriptstyle f B}}$	(9-412)
Среднее превышение температуры обмотки: над температурой воздуха	$\Delta t'_{2} = (\Delta t_{\pi 2} + \Delta t_{\pi,\pi 2}) 2 l_{2} / l_{cp2} + (\Delta t_{\pi 2} + \Delta t_{\pi,\pi 2}) 2 l_{\pi 2} / l_{cp2}$	(9-413)
внутри двигателя над температурой наружного возду- ха соответственно (°C)		(9-414)
Zueer a roadhanneur rennoans	WILL HODODYHOOMY DOMODO (DHC O-	971 · h

Здесь α_2 — коэффициент теплоотдачи поверхности ротора (рис. 9-27); b_{n_2} — односторонняя толщина изоляции в пазу ротора (§ 9-4); b_{n,n_2} — односторонняя толщина изоляции катушек в лобовой части (см. приложение 22).

Вентиляционный расчет асинхронных двигателей с радиальной вентиляцией. Рассчитывают двигатели со степенью защиты IP23 и со способом охлаждения IC01, а также двигатели со степенью защиты IP44 и способом охлаждения IC0141 в соответствии с изложенным в \S 5-6. Расход воздуха $V_{\rm B}$, обеспечиваемый вентиляцирным устройством, должен быть не менее необходимого расхода воздуха $V_{\rm B}$. При этом следует учитывать, что эмпирические формулы для расчета $V_{\rm B}'$ и H двигателей со степенью защиты IP44 и способом охлаждения IC0141 действительны лишь при условии реализации в конструкции машины рекомендаций гл. 3 в части диаметра наружного вентилятора, длины и количества его лопаток.

Вентиляционный расчет двигателей проводят в такой последовательности.





РЕС. 9-27. Средние значения $\alpha_2 = f(v_2)$ a — исполнение по защите IP44, способ охлаждения IC0141, $D_{\rm HI} = 380 + 660$ мм, $U \leqslant 660$ В; $\delta = {\rm IP44}$, IC0141, $D_{\rm HI} = 661 + 990$ мм, $U \leqslant 6000$ В; $e = {\rm IP23}$, IC01, $D_{\rm HI} = 380 + 660$ В; $U \leqslant 660$ В; $e = {\rm IP23}$, IC01, $D_{\rm HI} = 661 + 990$ мм, $U \leqslant 660$ В; $U \leqslant 660$ В

Двигатели со степенью защиты IP23 и способом охлаждения IC01 (радиальная система вентиляции)

Необходимый расход воздуха (м³/с) Коэффициент, зависящий от частогы вращения n₁

$$V_{\rm B}$$
 — no (5-28)
 $K_{\rm I}$ — no (5-40)

Расход воздуха, который может быть обеспечен радиальной вентиляцией (\mathbf{m}^3/\mathbf{c}) Напор воздуха, развиваемый при радиальной вентиляции (Па)

Двигатели со степенью защиты ІР44 и способом охлаждения ІС0141

Наружный диаметр корпуса (мм) Коэффициент, учитывающий изменение теплоотдачи по длине корпуса двигателя Необходимый расход воздуха (м³/с) Расход воздуха, который может быть обеспечен наружным вентилятором (м³/с) Напор воздуха, развиваемый наружным вентилятором (Па)

Ркорп — по (1-27) и рис. 1-3

$$K_2 - \pi o (5-43)$$

 $V_B - \pi o (5-42)$

$$V'_{\rm B}$$
 — no (5-44)
 H — no (5-45)

В результате расчета следует убедиться, что удовлетворяется неравенство $V'_{\rm B} > V_{\rm B}$. Иначе потребуется изменить элементы конструкции двигателя с целью увеличения $V'_{\rm B}$ до определенного значения.

Примеры расчета машин 12. Тепловой и вентиляционный расчеты

Последо- вательность расчета	Условные обозначения	Источник	Д в игатель № 1	Двигатель № 2
		_	Тепловой расчет	
371	<i>Р′</i> м1, Вт	(9-378)	$3 \cdot 14,9^2 \cdot 1,4 \cdot 0,524 = 489$	$3 \cdot 171^2 \cdot 1,48 \cdot 0,0384 = $ $= 4985$
372	S_{n_1} , mm ²	(9-379)	$\pi \cdot 153 \cdot 115 = 0,55 \cdot 10^{5}$	$\pi \cdot 422 \cdot 225 = 3 \cdot 10^5$
373	П ₁ , мм	(9-380)	$2 \cdot 18,5 + 99 + 7,07 = 54$	-
374	П ₁ , мм	(9-381)	_	2(38+9,5) = 95
375	S _{и.п1} , мм ²	(9-382)	$36.54.115 = 2,2.10^{5}$	$72 \cdot 95 \cdot 225 = 15, 4 \cdot 10^{5}$
376	S_{Π_1} , mm ²	(9-383)	$4\pi \cdot 153 \cdot 62,65 = 1,2 \cdot 10^5$	$4 \cdot \pi \cdot 422 \cdot 116 = 6, 2 \cdot 10^{5}$
377	<i>h</i> _р , мм	§ 3-10	$0.6\sqrt[4]{132^2} = 23$	
378	$n_{\rm p}$	§ 3-10	$0.6\sqrt[3]{132} = 8.2$	-
			Принимаем $n_{\rm p} = 12$	
379	$S_{\text{маш. D}}$, мм ²	(9-385)	$(\pi \cdot 233 + 8 \cdot 12 \cdot 23) \times$	_
			$\times (115+2.62,65)=7.10^{5}$	
380	S _{маш. D} , мм ²	(9-384)		$\pi \cdot 590 (225 + 2 \cdot 116) =$
381	, _{Рп1} , Вт/мм²	(9-386)	$\frac{0,21\left(489\frac{2\cdot115}{648} + 243,6\right)}{0,55\cdot10^{5}} =$ $= 1,6\cdot10^{-3}$	$= 8,5 \cdot 10^{5}$ $0,77 \left(4985 \frac{2 \cdot 225}{1094} + \frac{3 \cdot 10^{5}}{3 \cdot 10^{5}} \right)$ $+ 1537 = 9,2 \cdot 10^{-3}$
382	<i>р</i> и.п., Вт/мм²	(9-387)	$\frac{489 \frac{2 \cdot 115}{648}}{2 \cdot 2 \cdot 10^{4}} = 0.8 \cdot 10^{-3}$	$\frac{4985 \frac{2 \cdot 225}{1094}}{15,4 \cdot 10^{3}} = 1,3 \cdot 10^{-3}$
383	р _{л1} , Вт	(9-388)	$\frac{489 \frac{2 \cdot 209}{648}}{1,2 \cdot 10^5} = 2,6 \cdot 10^{-3}$	$\frac{4985 \frac{2 \cdot 322}{1094}}{6.2 \cdot 10^{6}} = 4.7 \cdot 10^{-8}$
384	υ ₂ , м/с	(9-389)	$\frac{\pi \cdot 152, 3 \cdot 1500}{60000} = 12$	$\frac{\pi \cdot 420, 2 \cdot 1000}{60000} = 22$
38 5	Δ <i>t</i> ₁₁ , °C	(9-390) рис. 9-24	$\frac{1,6\cdot 10^{-3}}{10,4\cdot 10^{-5}} = 15,4$	$\frac{9,2\cdot 10^{-3}}{12\cdot 10^{-5}}=76,7$
386	Δ <i>t</i> _{н.г1} °C	(9-391) рис. 9-26	$0.8 \cdot 10^{-3} \left(\frac{0.25}{16 \cdot 10^{-3}} + \frac{(9.9 + 7.07)}{16 \cdot 130 \cdot 10^{-3}} \right) = 1.9$	_

Последова- тельность расчета	Условные обозначения	Источник	Двигатель № 1	Двигатель № 2
387	<i>b</i> _н , мм	§ 9-13	_	$\frac{9,5-1\cdot 3,35}{2}=3,1$
388	Δt _{H.π1} •C	(9-392)	_	$1,3 \cdot 10^{-3} \frac{3,1}{16 \cdot 10^{-5}} =$ $=25,2$
389	Δ <i>t</i> _{π1} , °C	(9-393)	$2,6 \cdot 10^{-3}/(10,4 \cdot 10^{-5}) = $ = 25	$4,7 \cdot 10^{-3}/(12 \cdot 10^{-5}) = 39$
390	Δt _{H.Л1} , •C	(9-394)	$2,6 \cdot 10^{-8} \frac{18,5}{12 \cdot 130 \cdot 10^{-8}} = 7,1$	_
391	Δt _{H.,Л1} , •C	(9-395)	—	$4,7 \cdot 10^{-3} \frac{0,6}{16 \cdot 10^{-5}} =$ $= 17,6$
392	Δt',, °C	(9-396)	$(15,4+1,9)\frac{2\cdot115}{648}+$	$(76,7+25,2)\frac{2\cdot 225}{1094}+$
032	2. 1,		$+(25+7,1)\frac{2\cdot209}{648}=26,8$	$+(39 + 17,6) \times \times \frac{2 \cdot 322}{1094} = 75,2$
	•		$0,21\left(489\frac{2\cdot115}{648}+\right.$	
393	P' _Σ , Bτ	(9-398) табл. 9-25	+215+0,1.66,3+	_
,			+ 43 = 668	$0,77 \left(4985 \frac{2 \cdot 225}{1094} + \frac{1}{1094} $
394	P' _∑ , B _T	(9-397) табл. 9-25	_	+ 1537) + 4985×
				$\begin{array}{ c c c c c c c c c c c c c c c c c c c$
395	Δt _B , °C	(9-399) рис. 9-25	$\begin{vmatrix} 668/(7 \cdot 10^{5} \cdot 2,55 \cdot 10^{-5}) = \\ = 37,4 \end{vmatrix}$	$\begin{array}{c c} 12270/(8,5\cdot10^{5}\times\\ \times107\cdot10^{-5}) = 13,5 \end{array}$
396	Δt ₁ , °C	(9-400)	26,8+37,4=64,2	75,2+13,5=88,7
397	P' _{M2} , B _T	(9-401)	$3 \cdot 12,5^2 \cdot 1,4 \cdot 0,328 = 215$	$3 \cdot 155^2 \cdot 1,48 \cdot 0,049 = 5227$
398	$S_{\Pi 2}$, mm ²	(9-402)	_	$\pi \cdot 420, 2 \cdot 230 = 3 \cdot 10^{5}$
	1	1	ı	1

Последова- тельность расчета	Условные обозначения	Источник	Двигатель № 1	Двигатель № 2
399	Π_2 , mm	(9-403)	_	2(44,3+5,18)=100
400	S _{и.п2} , мм ²	(9-404)		81 · 100 · 230 == 19 · 105
401	S _{л2} , мм ²	(9-405)		$4\pi \cdot 420, 2 \cdot 106, 2 = 5, 6 \cdot 10^{5}$
402	<i>р</i> п ₂ , Вт/мм²	(9-406)	- .	$\frac{5227 \frac{2 \cdot 230}{1121}}{3 \cdot 10^{5}} =$
403	Р _{и;п2} ,Вт/мм²	(9-407)	_ `	$= 7.1 \cdot /10^{-3}$ $\frac{5227 \frac{2 \cdot 230}{1121}}{19 \cdot 10^{5}} = 1.1 \cdot 10^{-3}$
404	р _{я 2} , Вт/мм²	(9-408)	_	$\frac{5227 \frac{2 \cdot 330, 2}{1121}}{5,6.10^{5}} = 6 \cdot 10^{-3}$
4 05	Δt _{π2} , °C	(9-409)	-	$7,1\cdot 10^{-3}/(12,3)$ $\times 10^{-5} = 57,7$
406	Δ <i>t</i> _{н,г:\$} °C	рис. 9-27 (9-410)	-	$1,1\cdot 10^{-3}\cdot 1,6/(16\times \times 10^{-5})=11$
407	Δ <i>t</i> _{л2} , °C	(9-411)		$6 \cdot 10^{-3} / (12, 3 \cdot 10^{-5}) = $ $= 48.8$
408	Δt _{н.π2} , °C	(9-412)	-	$\frac{6 \cdot 10^{-3} \cdot 0,22}{16 \cdot 10^{-8}} = 8,25$
409	Δt' ₂ , °C	(9-413)	_	$(57,7+11) \frac{2 \cdot 230}{1121} + + (48,8+8,25) \times \times \frac{2 \cdot 330,2}{1121} = 61,8$
410	Δt₂, °C	(9-414)		61.8 + 13.5 = 75.3
		Вент	гиляционный расчет	
411	V _в , м²/с	(5-28)	_	$\frac{12270}{1100\cdot 2\cdot 13,5} = 0,41$
412	k_1	(5-40)	-	$3.5 \sqrt[4]{(1000/1000)^3} \times \times (0 + 100)/100 =$
413	V′ _в , м³/с	(5-39)	-	$= 3,5$ $3,5 (420,2/100)^{2} \times \times 10^{-2} = 0,62$

Последова- тельность расчета	Условные обозначения	Источник	Двигатель № 1	Двигатель № 2
414	<i>Н</i> , Па	(5-41)	_	$7.85 (1000/1000)^2 \times \times (420,2/100)^2 = 140$
415	D_{Kopu} , мм	(1-27)	2(132-6)=252	
416	k ₂	(5-43)	$2,2\sqrt[4]{(1500/1000)^3}$	
,			$\times V_{\overline{252/100}} = 4,78$	
. 417	$V_{\rm B}$, ${\rm M}^3/{\rm C}$	(5-42)	$\begin{vmatrix} 4,78.668/1100 \cdot 2 \cdot 37, 4 = \\ = 0,04 \end{vmatrix}$. -
418	$V'_{\rm B}$, ${ m M}^3/{ m C}$	(5-44)	$0.6 \left(\frac{1500}{1000}\right) \left(\frac{252}{100}\right)^{3} \times \\ \times 10^{-2} = 0.144$	-
419	<i>Н</i> , Па	(5-45)	$12,3 \left(\frac{1500}{1000}\right)^2 \left(\frac{252}{100}\right)^2 = 175,7$	_

§ 9-14. Масса двигателя и динамический момент инерции ротора

Важными техническими показателями асинхронного двигателя являются его масса и динамический момент инерции ротора. Значение последнего необходимо для расчета времени разгона или остановки электродвигателя. Его точное значение может быть определено расчетом динамических моментов инерции отдельных деталей ротора. Приближенное значение динамического момента инерции короткозамкнутого ротора (кг·м²)

$$I_{\text{H,I}} = (0.55 \div 0.65) D_{\text{H}2}^4 l_2 \cdot 10^{-12}.$$
 (9-415)

Для фазного ротора значение динамического момента инерции, определенное по (9-415), должно быть увеличено на 5%.

До разработки чертежей на двигатель определение его массы можно выполнить по приближенным формулам в такой последовательности.

Масса изолированных проводов обмотки статора (кг): при круглом поперечном сечении

$$m_{\text{M1}} = [7,55 + 1,35 (J'/d)^2] z_1 \times \frac{N_{\text{III}}}{2} l_{\text{cp1}} c_5 \cdot 10^{-6}$$
 (9-416)

при прямоугольном поперечном сечении

Масса алюминия короткозамкнутого ротора с литой или сварной клеткой (кг)

Масса неизолированных проводов обмотки фазного ротора (кг)

Масса стали сердечников статора и ротора (кг)

Масса изоляции статора (кг): при трапецеидальных полузакрытых пазах

при прямоугольных полуоткрытых и открытых пазах

Масса изоляции фазного ротора (кг)

Масса конструкционных материалов двигателя со степенью защиты IP44 (кг):

h≤200 мм, станина и щиты из алюминиевого сплава, ротор короткозамкнутый;

h≤400 мм, станина и щиты чугунные, ротор коротжозамкнутый; то же, ротор фазный;

h≥400 мм, сварное исполнение с распределенным трубчатым охладителем, ротор короткозамкнутый; то же, ротор фазный

Масса конструкционных материалов двигателя со степенью защиты IP23 (кг):

h≤250 мм, станина и щиты чугунные, ротор короткозамкнутый;

h≤355 мм, сварное исполнение, ротор короткозамкнутый;

То же, ротор фазный;

h≥400 мм, станина и щиты чугунные, ротор короткозамкнутый;

$$m_{\text{M1}} = \left(7.55 + 1.35 \frac{s'}{s}\right) z_1 \times \frac{N_{\text{M1}}}{2} l_{\text{cp1}} cs \cdot 10^{-6}$$
 (9-417)

$$m_{n,n} = 2.7[z_2 s_{c\tau} l_2 + 2\pi D_{\kappa \pi, cp} \times s_{\kappa \pi} + 1.1 N_{\pi} (l_{\pi} - l_{\kappa \pi}) h_{\pi} b_{\pi}] \cdot 10^{-6}$$
 (9-418)

$$m_{\text{M2}} = 8.9 z_2 (N_{\text{H2}}/2) l_{\text{cp2}} \cdot 10^{-6}$$
 (9-419)

$$m_{\rm c\Sigma} = 7.8 l_1 k_{\rm c} \left[0.785 \left(D_{\rm H_1}^2 - D_2^2 \right) - 2_1 s_{\rm H_1} - z_2 s_{\rm H_2} - \frac{\pi d_{\rm K_2}^2}{4} n_{\rm K_2} \right] \cdot 10^{-8} (9-420)$$

$$m_{\pi_1} = 1,35(l_1 + 20)(2h_{\pi_1} + 3b_{\pi})b_{\pi_1}z_1 \cdot 10^{-6}$$
 (9-421)

$$m_{\mathbf{H}1} = 1,35z_1[(l_1+20)(2b_{\mathbf{H}1}h_{\mathbf{\Pi}1} + 2h_{\mathbf{H}1}b_{\mathbf{\Pi}1}) + l_{\mathbf{H}1}(2b_{\mathbf{H},\mathbf{H}1}h_{\mathbf{\Pi}1} + h_{\mathbf{H},\mathbf{\Pi}1}b_{\mathbf{\Pi}1})] \cdot 10^{-6}$$
(9-422)

$$\begin{array}{l} m_{\rm H_2} = 1,35z_2 [(l_2 + 20) (2b_{\rm H_2}h_{\rm H_2} + \\ + h_{\rm H_2}b_{\rm H_2}) + l_{\rm H_2} (2b_{\rm H_1,H_2}h_{\rm H_2} + \\ + h_{\rm H_1,H_2}b_{\rm H_2})] \cdot 10^{-6} \end{array} \tag{9-423}$$

$$m_{\rm R} = [(0,21 \div 0,28)D^2_{\rm H}l_1 + (2,2 \div 3)D^3_{\rm H}l] \cdot 10^{-6}$$
 (9-424)

$$m_{\rm K} = [(0.55 \div 0.75) D^2_{\rm H} l_1 + (2.3 \div$$

$$m_{\rm R} = [(0.55 + 0.75)D^2_{\rm Bl}l_1 + (2.8 + 3.8)D^3_{\rm Bl}] \cdot 10^{-6}$$
 (9-426)

(9-425)

 $+3,1)D^{3}_{H1} \cdot 10^{-6}$

$$m_{\rm K} = (1.8 \div 2.5) D_{\rm H_1}^2 l_1 \cdot 10^{-6} + (130 \div 170) D_{\rm H_1}^{1.3} \cdot 10^{-3}$$
 (9-427)

$$m_{\rm K} = (1.8 \div 2.5) D_{\rm H_1}^2 I_1 \cdot 10^{-5} + (150 \div 210) D_{\rm H_1}^{1.3} \cdot 10^{-3}$$
 (9-428)

$$m_{\rm k} = [(0,9 \div 1,2) D^2_{\rm H} l_1 + (1,8 \div 2,5) \times \times D^3_{\rm H}] \cdot 10^{-6}$$
 (9-429)

$$m_{K} = [(0.9 \div 1.2) D_{HI}^{2} l_{1} \cdot 10^{-6} + (10 \div 15) D_{HI}^{1.6} \cdot 10^{-3}$$
 (9-430)

$$m_{\rm K} = (0.9 \div 1.2) D^2_{\rm H_1} l_1 \cdot 10^{-6} + (12 \div 16) D_{\rm H_1}^{1.6} \cdot 10^{-3}$$
 (9-431)

$$m_{\rm K} = (1,9 \div 2,5) D_{\rm H1}^2 /_1 \cdot 10^{-6} + + (13 \div 17) D_{\rm H1}^{1,6} \cdot 10^{-3}$$
 (9-432)

$$m_{\rm K} = (1.9 \div 2.5) D_{\rm HI}^2 l_1 \cdot 10^{-6} +$$

+ $(14 \div 19) D_{\rm HI}^{1.6} \cdot 10^{-3}$ (9-433)

Масса двигателя с короткозамкну-

$$m_{AB} = m_{M1} + m_{a\pi_2} + m_{C\Sigma} + m_{ii_1} + m_{K}$$
 (9-434)

То же, с фазным ротором

$$m_{\text{HB}} = m_{\text{M1}} + m_{\text{M2}} + m_{\text{C} \Sigma} + + m_{\text{H1}} + m_{\text{H2}} + m_{\text{K}}$$
 (9-435)

Здесь $S'=(a+\Delta_{\rm H})\,(b+\Delta_{\rm H});$ $b_{\rm H}=0.5\,(b_1+b_2)$ — средняя ширина паза; $b_{\rm H},$ $2b_{\rm H}$ — из § 9-4; $2b_{\rm H}2$ — из § 9-6; $2b_{\rm H}$, и $2b_{\rm H}$, $2b_{\rm H}$, $2b_{\rm H}2$ — двусторонняя толщина изоляции по ширине в лобовой части обмотки статора из приложений 28 и 30, а фазного ротора— из приложения 22; $h_{\rm H}1$ — из § 9-4; $h_{\rm H}2$ — из § 9-6, $h_{\rm H}$, и $h_{\rm H}$, $h_{\rm H}2$ — двусторонняя толщина изоляции по высоте лобовой части обмотки статора; $h_{\rm H}$, $h_{\rm H}2$ —

Для сравнения основных технических показателей спроектированных электродвигателей с показателями аналогичных отечественных электродвигателей можно воспользоваться данными о массе, динамическом моменте инерции, энергетических и других показателях этих электродвигателей, приведенными в каталогах.

Кроме того, может быть произведена общая оценка технического уровня спроектированных двигателей по обобщенному показателю Э, который рассчитывают в соответствии с материалами гл. 7.

Примеры расчета машин
13. Масса двигателя и динамический момент инерции ротора

Последова- тельность расчета	Услотные обозначения	Источник	Двигатель № 1	Двигатель № 2
420	$m_{ ext{M1}}$, кг	(9-416)	$ \begin{bmatrix} 7,55+1,35 \times \\ \times \left(\frac{1,405}{1,32}\right)^2 \end{bmatrix} 36 \frac{21}{2} - \\ -648 \cdot 2 \cdot 1,368 \cdot 10^{-6} = \\ = 6,1 $	_
4 21	<i>т</i> _{м1} , кг	(9-417)	. –	$\begin{bmatrix} 7,55+1,35 \times \\ \times \frac{(1,8+0,15)}{5,667} \times \\ \times \frac{(3,:5+0,15)}{1} \end{bmatrix} 72 \times \\ \times \frac{17}{2} 1094 \cdot 2 \cdot 5,667 \times \\ \times 10^{-6} = 69,6 \end{bmatrix}$

Последова-	Условные обозначения	Источник	Двигатель № 1	Двигатель № 2
расчета	OOOSHAHENAN			
422	<i>т</i> _{ал₂,} кг	(9-418)	$ 2,7 [34.95,9.115 + + 2\pi.121,7.326 + + 1,1.11 (44 - - 10,65) 26.3] 10^{-6} = = 1,77 $	-
423	<i>m</i> _{м₂} , кг	(9-419)	_	$8,9.81 (2/2) 1121.58,56 \times 10^{-6} = 47,3$
424	т _{с∑} , кг	(9-420)	$7,8 \cdot 115 \cdot 0,97 [0,785 \times $ $\times (233^2 - 54^2) - $ $-36 \cdot 137,6 - 34 \times $ $\times 95,5 - 0] 10^{-6} = $ = 27,9	$7,8 \cdot 225 \cdot 0,95 \times \\ \times \left[0,785/590^{2}-140^{2}\right) - \\ -72(38 \cdot 9,5) - \\ -81(44,3 \cdot 5 \cdot 18) - \\$
425	<i>т</i> _{и1} , кг	(9-421)	$\begin{array}{c} 1,35 (115 + 20) (2 \times \\ \times 18,5 + \xi \cdot 8,5) \ 0,25 \times \\ \times 36 \cdot 10^{-6} = 0,1 \end{array}$	$\begin{bmatrix} -\frac{\pi \cdot 40^2}{4} & 12 \end{bmatrix} 10^{-6} = 330$
426	т _{и1} , кг	(9-422)		$ \begin{vmatrix} 1,35.72 & [(225+20)(2,2) \\ \times 38 + 4,5.9,5) + 322 \times \\ \times (0,6.38 + 0,6.9,5) \times \\ \times 10^{-6} = 3,9 \end{vmatrix} $
427	т _{н2} , к <i>г</i>	(9-423)		$\begin{array}{c ccccccccccccccccccccccccccccccccccc$
428	$m_{ m K}$, кг	(9- 42 5)	$(0.6 \cdot 233^{2} \cdot 115 + 2.5 \cdot 233^{3}) \cdot 10^{-6} = 35.4$	_
429	<i>т</i> к, кг	(9-431)	_	$1,0.590^{2} \cdot 225 \cdot 10^{-6} + + 13.590^{1.6} \cdot 10^{-8} = 431$
430	<i>т</i> дв, кг	(9-434)	6,1+1,77+27,9++0,1+35,4=71,3	_
431	<i>т</i> дв, кг	(9-435)	_	69,6 + 47,3 + 330 +
432	$J_{ extsf{H}_{-} extsf{H}_{-}}$, кг \cdot м 2	(9-415)	$0.65 \cdot 152.3^{4} \cdot 115 \times \\ \times 10^{-12} = 0.04$	$\begin{vmatrix} +3.9 + 4.4 + 431 = 886 \\ 1.05 (0.65 \cdot 420.2^{4} \cdot 230 \times \\ \times 10^{-12}) = 4.9 \end{vmatrix}$

§ 9-15. Расчет надежности обмотки статора

В гл. 6 было показано, что надежность асинхронных двигателей рассматриваемого диапазона мощностей определяется в основном надежностью обмотки статора. Для асинхронных двигателей со эсыпной обмоткой разработан отраслевой стандарт для расчета надежности обмотки статора. В § 6-3 были рассмотрены две математические модели, которые могут быть использованы при расчете надежности обмотки.

Вторая из рассмотренных моделей послужила основой для разработки отраслевого стандарта. Методика, изложенная в этом стандарте, запрограммирована и требует использования ЭВМ.

Для ручного счета разработана упрощенная методика. Она приведена в настоящем параграфе.

В методику расчета введено понятие элементарного участка длиной l_{311} . Величина l_{311} определяется из условия равенства вероятности отказа в месте дефекта на одном из касающихся витков при учете всех возможных расстояний до дефекта на другом витке (с учетом вероятности его появления) и вероятности отказа в одном из касающихся витков с учетом дефектов на другом витке только в пределах $l_{3\pi}$. При этом считают, что все дефекты на расстоянии, меньшем или равном l_{3n} , совпадают. Для проведения расчетов по упрощенной методике необходимы данные, полученные из предыдущих расчетов. Ряд исходных данных должен быть получен экспериментально на используемых обмоточных изоляционных материалах, примененных для корпусной и межфазной изоляции. Методы получения этих экспериментальных данных описаны в приложениях к упомянутому отраслевому стандарту. При отсутствии экспериментальных данных можно воспользоваться рекомендуемыми усредненными значениями пара-

На основании теоремы умножения вероятность безотказной работы обмотки

$$P_{o\delta} = P_{\mathbf{M},\mathbf{B}} P_{\mathbf{\Pi}} P_{\mathbf{M}:\Phi}, \tag{9-436}$$

где $P_{\text{м.в.}}$, $P_{\text{п}}$, $P_{\text{м.ф.}}$ — соответственно вероятности безотказной работы межвитковой, корпусной и межфазовой изоляции.

Многочисленные расчетные и экспериментальные данные показывают, что вероятность безотказной работы корпусной и межфазовой изоляции значительно выше, чем у межвитковой; для $\tau = 10\,000$ ч имеем $P_{\rm n}P_{\rm м.ф} \approx 0,999$, а для $\tau = 20\,000$ ч $P_{\rm n}P_{\rm м.ф} \approx 0,995$. Поэтому при выполнении расчетов надежности всыпной обмотки можно ограничиться расчетом надежности межвитковой изоляции, выполнив затем корректировку результатов расчета. В соответствии с изложенным рассмотрим упрощенную методику расчета надежности межвитковой изоляции асинхронных двигателей со всыпной обмоткой.

Наработка, для которой определяется вероятность безотказной работы $P_{\rm of}$, т, ч

Вероятность наличия хотя бы одного дефекта изоляции провода длиной 100 мм после укладки обмотки q_1

Периметр свободной площади слоя обмотки П, мм

Коэффициент, характеризующий качество пропитки, $k_{\rm HD}$

Длина образца провода $l_{\rm обр}$, мм

Среднее значение \overline{U}_1 , кВ и среднее квадратичное отклонение фазных коммутациойных перенапряжений $\sigma_{\overline{U}_1}$, кВ Длина элементального участка l_{21} , мм

Средняя допустимая температура обмотки \overline{t} , °C ее среднее квадратичное отклонение $\sigma_{\overline{t}}$, °C

Максимально допустимая температура для данного класса нагревостойкости изоляции t_{\bullet} , °C

Среднее значение напряжения перекрытия по поверхности изоляции промежутка толщиной, равной двусторонней толщине изоляции \overline{U}_z (кВ), и среднее квадратичное отклонение его $\sigma_{\overline{U}_z}$, кВ Частота включений электродвигателя

Коэффициенты уравнения, определяющие скорость роста дефектности вит-

Задается в ТЗ (ТУ); по ГОСТ 19523—74 $\tau = 10^4$ ч при $P_{00} = 0.9$

При отсутствии экспериментальных данных $q_1 = 0,1 \div 0,35$

Для гвухслойной обмотки $\Pi = b_1 + b_2 + h_{\Pi_1}$;

для однослойной $\Pi=b_1+b_2+2h_{11}$ При отсутствии экспериментальных данных $k_{\rm пр}=0.3\div0.7$

Можно принять $l_{\text{обр}} = 100$ мм

При отсутствии экспериментальных данных $\overline{U}_1 = 1.3 \div 1.6$ кВ; $\sigma_{\overline{U}_1} = 0.3 \div 0.4$ кВ

Принимают $l_{9,7} = 0,11 \div 0,12$ мм

Для класса В \overline{t} =120 °C; для \overline{F} \overline{t} =140 °C; для \overline{H} \overline{t} = 165 °C; $a\overline{t}$ = 5 °C

Для класса В $\overline{t_0}$ =130 °C; для F $\overline{t_0}$ = 155 °C; для Н t_0 =180 °C

Принимают $\overline{U}_z = (0,8 \div 1)$ кВ $\sigma_{\overline{U}_z} = (0,2 \div 0,3)$ кВ

Принимается по ОСТ 16.0.510.037—78 в зависимости от предполагаемой группы эксплуатации. Для нормальной группы эксплуатации $t_{\text{вкл}} = (2 \div 10) \text{ ч}^{-1}$

При отсутствии экспериментальных данных можно принять:

 $c_{\rm B} = (0, 1 \div 0, 2) \cdot 10^{-6} \ 1/(\text{MM} \cdot \text{T})$ $a_{\rm B} = (0, 04 \div 0, 08) \cdot \text{C}^{-1}$

Примечание. Для выполнения расчетов необходимы также следующие исходные данные (см. гл. 9): $k_{\rm cn}$ —количество слоев обмотки; $N_{\rm c}=N_{\rm n1}\epsilon/k_{\rm cn}$ —количество элементарных витков в секции; $\Delta_{\rm np}=d'-d$ — двусторонняя толщина провода ϵ ; $k_{\rm n}$; z_1 ; a_1 ; $l_{\rm cp}$; d'.

Расчет надежности всыпных обмоток статора асинхронного двигателя производится в такой последовагельности.

Дефектность витковой изоляции до начала эксплуатации электродвигателя (мм⁻¹)

Вероятность плотного касания со-
$$q = 0.93 \sqrt[3]{k_{\rm n}}$$
 седних витков

$$N_{\text{Hap}} = \Pi q/d' \tag{9-439}$$

(9-437)

(9-438)

 $\lambda_0 = -\ln(1-q_1)k_{\rm BB}/l_{\rm OBB}$

$$N_{\text{BH}} = N_{\text{c}} - N_{\text{Hap}} \tag{9-440}$$

Ғвкл

ковой изоляции

Доля пар соседних элементарных витков, принадлежащих к одному эффективному

Общая длина пар соседних витков в обмотке (мм)

4 - 2 - 2 - 2

Количество последовательно соединенных секций в фазе

Среднее значение и среднее квадратичное отклонение величин фазных коммутационных перенапряжений на секции (кВ)

Номинальное фазное напряжение, приходящееся на секцию (кВ)

Вероятность отказа витковой изоляции при воздействии одного импульса перенапряжения и при условии, что на касающихся витках имеются совпадающие дефекты

Скорость роста дефектности витковой изоляции $(мм^{-1})$

Вероятность возникновения короткого замыкания витковой изоляции на длине касающихся витков в течение времени т

Вероятность отказа межвитковой изоляции в течение времени т

Вероятность безотказной работы межвитковой изоляции в течение времени т

Вероятность безотказной работы обмотки статора $P_{0.6}$ за время τ (для τ =10 000 ч имеем $P_{\pi}P_{\text{м.},\Phi}$ =0,999; для τ =20 000 ч — $P_{\pi}P_{\text{м.},\Phi}$ =0,995)

$$P_{\pi} = \left[1 - \left(1 - \frac{c - 1}{N_{c}}\right)^{3}\right] \times \left(\frac{N_{c}}{2N_{c} - c}\right)$$
(9-441)

$$L = (1 - P_{\Pi}) (N_{\text{Hap}} + 1.5N_{\text{BH}} - 1.5) k_{\text{CH}} l_{\text{Cp}} z_1$$
 (9-442)

$$n_c = z_1 k_{c \pi} / (6a_1)$$
 (9-443)

$$\overline{U}_{c} = \overline{U}_{1}/n_{c} \tag{9-444}$$

$$\sigma_{\overline{U}_{c}} = \sigma_{\overline{U}_{1}} \ n_{c} \tag{9-445}$$

$$U_{\rm c} = V \overline{2} U_1 10^{-3} / n_{\rm c} \tag{9-446}$$

$$q_z = \frac{3(7 \cdot 10^{-3}U_c + 0, 154 \cdot 10^{-3}\overline{U}_c}{\Delta_{np}} B,$$
(9-447)

где
$$B = \int_{0}^{1} F\left(\frac{k\overline{U}_{c} - \overline{U}_{z}}{\sqrt{k^{2}\sigma^{2}}\overline{U_{c} + \sigma^{2}}\overline{U_{z}}}\right) k(k - \overline{U}_{c}) dx$$

 $-1)^2 dk$ — интеграл (см. приложение 40; пользоваться интерполяцией); k — крайность коммутационных перенапряжений

$$H_{\rm B} = c_{\rm B} \exp \left[0.0014 f_{\rm BK,1} + a_{\rm B} (\overline{t} - \overline{t_0} + 0.5 a_{\rm B} \sigma^2_{\overline{t}})\right]$$
 (9-448)

$$P_{1} = 2l^{2}_{9,\eta}qq_{z}f_{BK,\eta} \left[\lambda^{2}_{0}\tau + \lambda_{0}H_{B}\tau^{2} + \frac{H^{2}_{B}}{3}\tau^{3} \right]$$
(9-449)

$$Q_{\rm M,B} = 1 - (1 - P_1)^{L/l_{\rm 9.7}} \tag{9-450}$$

$$P_{M,B} = 1 - Q_{M,B} \tag{9-451}$$

$$P_{0.5}$$
 — no (9-436)

Пример расчета см. стр. 204

9.16. Технические данные асинхронных двигателей, выпускаемых Ярославским электромашиностроительным заводом (OAO, ELDIN)

Общая характеристика серии АД

Двигатели трехфазного переменного тока с короткозамкнутым ротором выпускаются в двух исполнениях: для серии RA — градации мощности и присоединительных размеров по DIN 42673/DIN 42677; для серии A, AИР — градации мощности и присоединительных размеров ГОСТ 28330.

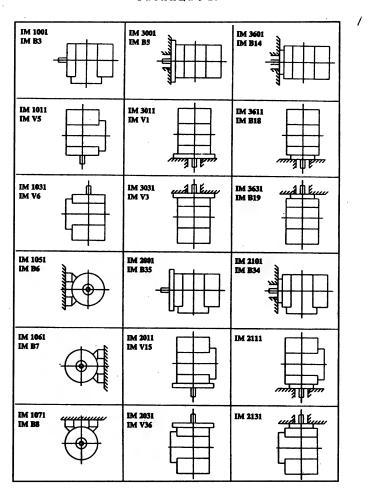
В соответствии с ГОСТ 28173 (DIN VDE 0530) при номинальном напряжении и частоте двигатели допускают перегрузки 1,5 $I_{\rm H}$ в течение 2 мин и 1,6 $I_{\rm H}$ в течение 15 с.

Двигатели могут работать как при постоянной частоте, так и в режиме частотного регулирования.

При высоте оси вращения h = 71 - 132 мм двигатели имеют литую чугунную станину, при $h \ge 132$ мм — алюминиевую.

Наиболее распространенные конструктивные исполнения электрических машин по способу монтажа в соответствии с МЭК 34-7 приведены в табл. 9-26.

Таблица 9-26



Технические данные трехфазных асинхронных двигателей с короткозамкнутым ротом типа RA (привязка мощностей к установочно-присоединительным размерам по стандартам CENELEC, DIN) приведены в табл. 9—27.

Таблица 9—27

Высо- та оси враще- ния, мм	Мощ- ность, кВт	Тип	Масса, кг	Часто- та враще- ния, об/мин	КПД, %	Коэф- фици- ент мощ- ности соз ф	Ток при 380 В А	In T _H	<u>M</u> _H	<u>Мы</u> <u>Мн</u>	Момент инерции, кг · м²
				3000	об/мин	(2 полю	ca)				
71	0.37	RA71A2	7.5	2830	67.0	0.80	1.0	5.5	3.3	3.8	0.0004
71	0.55	RA71B2	8.4	2830	72.0	0.83	1.4	5.1	2.3	3.1	0.0005
80	0.75	RA80A2	8.7	2820	74.0	0.83	1.9	5.3	2.5	2.7	0.0008
80	1.1	RA80B2	10.5	2800	77.0	0.86	2.5	5.2	2.6	2.8	0.0012
90	1.5	RA90S2	13	2835	79.0	0.87	3.3	6.5	2.8	3.0	0.0010
90	2.2	RA90L2	15	2820	82.0	0.87	4.7	6.5	3.2	3.4	0.0015
100	3.0	RA100L2	17	2835	82.0	0.86	6.5	6.5	2.9	3.2	0.0038
112	4.0	RA112M2	39	2865	83.5	0.90	8.0	6.0	2.0	3.0	0.0082
132	5.5	RA132SA2	43	2880	85.0	0.89	11	6.5	2.4	3.0	0.0155
132	7.5	RA132SB2	49	2895	87.0	0.89	15	7.0	2.5	3.2	0.0185
160	11.0	RA160MA2	112	2940	87.5	0.89	22	6.8	2.0	3.3	0.04338
160	15.0	RA160MB2	116	2940	90.0	0.86	29	7.5	2.0	3.2	0.0470
160	18.5	RA160L2	133	2940	90.5	0.88	35	7.5	2.0	3.2	0.0533
180	22.0	RA180M2	147	2940	90.5	0.89	42	7.5	2.1	3.5	0.0604
200	30.0	RA200LA2	205	2940	91.5	0.90	56	7.5	1.4	2.2	0.1164
200	37.0	RA200LB2	230	2940	92.0	0.88	70	7.5	2.3	3.2	0.1400
225	45.0	RA225M2	255	2940	93.5	0.90	83	7.5	2.4	3.3	0.1790
250	55.0	RA250M2	320	3950	94.0	0.90	100	7.5	2.3	4.0	0.3000
280	75.0	RA280S2	455	2970	94.0	0.89	136	7.5	2.6	4.0	0.4000
280	90.0	RA280M2	535	2970	94.0	0.90	162	7.5	2.7	4.0	0.5000
315	110.0	RA315S2	720	2975	95.4	0.91	183	7.0	1.8	2.5	1.2100
315	132.0	RA315M2	800	2975	95.4	0.92	219	7.0	1.7	2.4	1.4400
				1500	об/мин	(4 полю	ca)				
71	0.25	RA71A4	7.3	1380	66.0	0.74	0.8	3.2	1.7	1.7	0.0006
71	0.37	RA71B4	7.5	1380	67.0	0.72	1.2	3.7	2.0	2.0	0.0008
80	0.55	RA80A4	80.4	1400	72.0	0.80	1.4	4.7	2.3	2.4	0.0018
80	0.75	RA80B4	10	1400	75.0	0.75	2.0	5.0	2.5	2.6	0.0023
90	1.1	RA90S4	14	1420	77:.0	0.80	2.7	5.5	2.3	2.6	0.0034
90	1.5	RA90L4	16	1420	78.5	0.80	3.6	5.5	2.3	2.8	0.0042
100	2.2	RA100LA4	17	1390	78.0	0.82	5.2	5.0	2.2	2.6	0.0048
100	3.0	RA100LB4	21	1395	78.0	0.80	7.3	5.5	2.7	3.0	0.0058
112	4.0	RA112M4	37	1430	85.0	0.84	8.5	6.5	2.2	2.9	0.0103
132	5.5	RA132S4	45	1450	87.0	0.85	11.3	7.0	2.4	3.0	0.0229
132	7.5	RA132M4	52	1455	88.0	0.83	15.6	7.0	2.8	3.2	0.0277
160	11.0	RA160M4	110	1460	88.5	0.86	22	6.5	1.8	2.8	0.0613
160	15.0	RA160L4	129	1460	90.0	0.87	29	7.0	1.9	2.9	0.0862
180	18.5	RA180M4	149	1460	90.5	0.89	35	7.0	1.9	2.9	0.1038
180	22.0	RA180L4	157	1460	91.0	0.88	42	7.0	2.1	2.8	0.1131
200	30.0	RA200L4	210	1470	90.5	0.86	58	7.0	2.3	3.2	0.3200
225	37.0	RA225S4	230	1460	92.0	0.87	70	7.5	2.2	3.5	0.4000
225	45.0	RA225M4	260	1460	92.0	0.87	86	7.0	2.2	3.2	0.4500

Высо- та оси враще-	Мощ- ность, кВт	Тип	Масса, кг	Часто- та враще-	КПД, %	Коэф- фици- ент	Ток при 380 В	In T _H	$\frac{M_{\rm H}}{M_{\rm H}}$	$\frac{M_{\rm M}}{M_{\rm H}}$	Момент инерции,
ния,	KDI			ния, об/мин	•	мощ- ности сов ф	A				Kr∙ M²
250	55.0	RA250M4	325	1470	92.5	0.87	104	7.5	2.6	3.4	0.4400
280	75.0	RA280S4	455	1470	93.0	0.82	139	7.5	2.5	3.5	0.5000
280	90.0	RA280M4	500	1470	93.0	0.87	169	7.5	2.5	3.5	0.6000
315	110.0	RA315S4	740	1485	94.8	0.86	195	7.0	2.1	2.4	1.9600
315	132.0	RA315M4	840	1480	95.0	0.87	231	7.0	2.1	2.4	2.2700
				•	•	(6 полю	•				
71	0.18	RA71A6	7.5	835	56.0	0.73	0.7	2.3	2.0	2.0	0.0006
71	0.25	RA71B6	7.5	860	58.0	0.73	0.9	3.0	2.0	2.0	0.0009
80	0.37	RA80A6	8.4	910	64.0	0.72	1.2	3.3	2.0	2.5	0.0027
80	0.55	RA80B6	10	915	67.0	0.70	1.8	3.3	2.0	2.5	0.0030
90	0.75	RA90S6	14	930	71.0	0.70	2.3	4.0	2.0	2.4	0.0040
90	1.1	RA90L6	16	930	72.0	0.72	3.2	4.0	2.0	2.4	0.0052
100	1.5	RA100L6	18	925	72.0	0.71	4.5	4.5	2.4	2.8	0.0063
112	2.2	RA112M6	33	960	79.0	0.75	5.6	5.0	1.8	2.3	0.0185
132	3.0	RA132S6	41	960	83.0	0.79	7	5.9	2.2	2.6	0.0252
132	4.0	RA132MA6	50	960	84.0	0.80	9	6.0	2.2	2.6	0.0368
132	5.5	RA132MB6	56	950	83.0	0.82	12.2	5.0	2.2	2.5	0,0434
160	7.5	RA160M6	110	970	87.0	0.80	16	6.0	2.0	2.8	0.0916
160	11.0	RA160L6	133	970	88.5	0.82	23	6.5	2.2	2.9	0.1232
180	15.0	RA180L6	155	970	89.0	0.82	31	7.0	2.3	3.0	0.1512
200	18.5	RA200LA6	190	970	87.0	0.82	39	5.5	1.8	2.7	0.3100
200	22.0	RA200LB6	195	970	87.0	0.84	46	6.0	2.0	2.5	0.3600
225	30.0	RA225M6	225	970	89.5	0.86	59	6.5	2.0	2.7	0.4430
250	37.0	RA250M6	360	970	91.0	0.89	66	6.0	2.0	2.3	0.8250
280	45.0	RA280S6	465	980	92.0	0.87	81	6.0	2.0	2.0	1.2800
280	45.0	RA280M6	520	980	92.5	0.88	97.5	6.0	2.1	2.2	1.4800
315	75.0	RA315S6	690	983	93.7	0.88	146	5.9	1.8	2.2	2.6300
315	90.0	RA315M6	800	983	94.2	0.88	174	5.9	1.8	2.2	3.3300
		•		750 o	б/мин (8 полюс	:0В)				-
- 71	0.09	RA71A8	6.6	665	42.0	0.57	0.57	2.1	1.7	1.9	0.0005
71	0.12	RA71B8	8.1	660	45.0	0.58	0.7	2.3	1.6	2.0	0.0006
80	0.18	RA80A8	10.5	690	55.0	0.61	0.78	2.8	2.0	2.2	0.0013
80	0.25	RA80B8	12	695	56.0	0.59	1.12	3.0	2.3	2.5	0.0017
90	0.37	RA90S8	15	700	59.0	0.59	1.54	3.0	1.9	2.1	0.0030
90	0.55	RA90L8	18	675	63.0	0.62	2.04	3.2	2.1	2.2	0.0038
100	0.75	RA100LA8	23	705	67.0	0.60	2.7	3.3	2.0	2.3	0.0063
100	1.1	RA100LB8	28	705	72.0	0.68	3.25	4.0	2.0	2.4	0.0090
112	1.5	RA112M8	33.5	705	75.0	0.71	4.1	4.4	2.2	2.5	0.0225
132	2.2	RA132S8	46	705	75.0	0.75	5.6	4.0	1.7	2.3	0.0530
132	3.0	RA132M8	53	700	78.0	0.75	7.4	4.0	1.7	2.3	0.0625
- 160	4.0	RA160M8	107	730	84.0	0.71	10	4.8	1.8	2.2	0.1031
160	5.5	RA160MB8	112	730	84.0	0.71	14	4.8	1.8	2.2	0.1156
160	7.5	RA160L8	131	730	85.0	0.73	18	5.5	1.8	2.4	0.1443
180	11.0	RA180L8	158	730	87.0	0.75	26	5.5	1.8	2.4	0.1897
200	15.0	RA200L8	195	730	88.0	0.80	32	5.7	2.0	2.5	0.3600
. 225	18.5	RA225S8	265	725	88.0	0.80	38	5.0	2.0	2.2	0.4400
225	22.0	RA225M8	265	730	89.0	0.80	44.5	5.0	2.0	2.4	0.4400

Высо- та оси враще- ния, мм	Мощ- ность, кВт	Тип	Масса, кг	Часто- та враще- ния, об/мин	КПД, %	Коэф- фици- ент мощ- ности соз ф	Ток при 380 В А	<u> </u>	<u>М</u> п <u>М</u> н	$\frac{M_{\scriptscriptstyle \mathrm{M}}}{M_{\scriptscriptstyle \mathrm{H}}}$.	Момент инерции, кг · м ²
250	30.0	RA250M8	360	730	90.0	0.80	60	5.5	2.2	2.2	0.8250
280	37.0	RA280S8	465	735	91.0	0.80	73.5	5.5	2.0	2.0	1,3500
280	45.0	RA280M8	520	735	91.5	0.77	92	5.5	2.2	2.0	1.5500
315	55.0	RA315S8	690	740	92.5	0.80	113	6.0	2.0	2.4	2.6300
315	75.0	RA3158	800	740	93.5	0.81	143	6.0	2.0	2.3	3.3300

Технические данные трехфазных асинхронных двигателей с короткозамкнутым ротором типа A и AИР (привязка мощностей к установочно-присоединительным размерам по ГОСТ) приведены в табл. 9—28.

Таблица 9—28

Высо- та оси враще- ния, мм	Мощ- ность, кВт	Тип	Масса, кг	Часто- та враще- ния, об/мин	КПД, %	Коэф- фици- ент мощ- ности соз ф	Ток при 380 В, А	In Tĸ	<u>М</u> п М _н	<u>М</u> _н	Момент инер- ции, кг · м ²
		\ -		3000 o	б/мин С	2 полося	<u>, </u>				
71	0.75	A71A2	8.7	2820	74.0	0.83	1.9	5.3	2.5	2.7	0.0006
71	1.1	A71B2	10.5	2800	77.0	0.86	2.5	5.2	2.6	2.8	0.0008
80	1.5	A80A2	13	2835	79.0	0.87	3.2	6.5	2.8	3.0	0.0011
80	2.2	A80B2	15	2820	82.0	0.87	4.6	6.5	3.2	3.4	0.0018
90	3.0	A90L2	17	2835	82.0	0.86	6.5	6.5	2.9	3.2	0.0024
100	4.0	A100S2	20.5	2845	83.0	0.84	8.7	7.0	3.4	4.0	0.0070
100	5.5	A100L2	28	2860	84.0	0.86	11	5.5	1.8	2.2	0.0080
112	7.5	A112M2	49	2895	87.0	0.89	15	7.0	2.5	3.2	0.0185
132	11.2	A132M2	54	2865	87.0	0.88	22	7.0	2.3	3.0	0.0227
160	15.0	АИР160S2	116	2940	88.0	0.86	30	7.5	2.0	3.2	0.0500
160	18.5	АИР160М2	, 130	2940	90.0	0.88	35	7.5	2.0	3.2	0.0550
180	22.0	A180S2	150	2940	90.5	0.89	42	7.5	2.1	3.5	0.0620
180	30.0	A180M2	170	2940	92.0	0.89	56	7.5	2.2	3.5	0.0700
200	37.0	A200M2	230	2940	91.5	0.88	70	7.5	2.3	3.2	0.1400
200	45.0	A200L2	255	2940	92.0	0.90	83	7.5	2.4	3.3	0.1600
225	55.0	A225M2	320	2950	93.5	0.90	100	7.5	2.3	4.0	0.2000
250	75.0	A225S2	450	2970	94.0	0.89	136	7.5	2.6	4.0	0.3500
250	90.0	A250M2	530	2970	94.0	0.90	162	7.5	2.7	4.0	0.4000
280	110.0	A280S2	650	2970	93.0	0.91	190	7.0	2.0	2.7	0.6000
280	132.0	A280M2	700	2970	93.0	0.91	230	7.0	2.0	2.7	0.7000
315	160.0	A131S2	1170	2965	95.8	0.92	328	7.0	2.6	2.7	2.8200
315	200.0	A315M2	1460	2973	96.1	0.93	404	7.3	2.1	2.0	3.6600
				1500 o	Б/мин (4	полюс	a)				
71	0.55	A71A4	8.4	1400	72.0	0.80	1.4	5.5	2.5	2.6	0.0010
71	0.75	A71B4	10	1400	75.0	0.75	2	5.5	2.3	2.8	0.0015
80	1.1	A80A4	14	1420	77.0	0.80	2.7	5.5	2.3	2.6	0.0028
80	1.5	A80B4	16	1420	78.5	0.80	3.6	5.5	2.3	2.8	0.0034
90	2.2	A90L4	17	1390	78.0	0.82	5.2	5.0	2.2	2.6	0.0056
100	3.0	A100S4	21	1395	78.0	0.80	7.3	5.5	2.7	3.0	0.0100
100	4.0	A100L4	37	1435	83.0	0.78	9	6.6	2.8	6.6	0.0130
112	5.5	A112M4	45	1450	87.0	0.85	11.3	7.0	2.4	3.0	0.0236

Высо-	Мощ-	Тип	Macca,	Часто-	кпд,	Коэф-	Ток	I _n	M _n	M _™	Момент
та оси	ность, кВт		кг	та	%	фици-	при 380 В,	<i>T</i> _H	$\overline{M_{H}}$	$\overline{M_{H}}$	инер-
враще- ния,	KDI			враще- ния,		мощ-	360 В, А				ЦИИ, КГ·м²
мм				об/мин		ности соз ф					
132	7.5	A132S4	52	1455	88.0	0.83	15.6	7.0	2.8	3.2	0.0227
132	11.0	A132M4	60	1435	87.0	0.88	22	7.0	2.5	2.9	0.0349
160	15.0	АИР160S4	125	1460	89.0	0.87	29	7.0	1.9	2.9	0.0600
160	18.5	АИР160М4	142	1460	90.0	0.89	35	7.0	1.9	2.9	0.0650
180	22.0	A180S4	160	1460	91.0	0.88	42	7.0	2.1	2.8	0.0700
180	30.0	A180M4	190	1460	91.0	0.89	56	7.0	2.4	3.0	0.0800
200	37.0	A200M4	230	1460	92.0	0.87	70	7.5	2.2	3.5	0.1500
200	45.0	A200L4	260	1460	92.0	0.87	86	7.0	2.2	3.2	0.1800
225	55.0	A225M4	325	1470	92.5	0.87	104	7.5	2.2	2.6	0.2000
250	75.0	A225S4	450	1470	93.0	0.82	139	7.5	2.5	3.5 3.5	0.3500
250 280	90.0 110.0	A250M4 A280S4	495 650	1470 1470	93.0 93.0	0.87 0.91	169 190	7.5 7.0	2.5 2.0	2.7	0.4000
280	132.0	A280M4	700	1470	93.0	0.91	230	7.0	2.0	2.7	0.7000
315	160.0		1000	1480	95.0 95.0	0.91	279	6.5	1.8	2.7	2.7000
315	200.0	A315S4 A315M4	1200	1480	95.0 95.0	0.87	343	6.8	2.0	2.4	4.8200
313	200.0	A313MI4	1200	•			•	0.0	2.0	2.4	1 4.0200
	امما	1 47146	ه م ا			полюсо		40	م د ا	ا م	1 0 0015
71	0.37	A71A6	8.4	910	64.0	0.72	1.2	4.0	2.0	2.2	0.0015
71	0.55	A71B6	10	915	67.0	0.70	1.8	4.0	2.0	2.2	0.0020
80	0.75	A80A6	14	930	71.0	0.70	2.3	4.0	2.0	2.4	0.0035
80	1.1	A80B6	16	930	72.0	0.72	3.2	4.0	2.0	2.4	0.0048
90	1.5	A90L6	18	925	72.0	0.71	4.5	4.5	2.4	2.8	0.0066
100 112	2.2 3.0	A100L6 A100MA6	33.5 41	950 960	78.0 83.0	0.76 0.79	5.4 7	5.3 5.9	2.2 2.2	2.7 2.6	0.0200
112	4.0	A112MB6	50	960	84.0	0.79	9	6.0	2.2	2.6	0.0380
132	5.5	A112MB0 A132S6	56	950	83.0	0.80	12.2	5.0	2.2	2.5	0.0500
132	7.5	A132M6	61	960	84.5	0.82	17.5	6.5	2.2	3.1	0.0597
160	11.0	АИР160S6	125	970	87.0	0.77	23	6.5	2.2	2.9	0.0700
160	15.0	АИР 16056	155	970	89.0	0.82	31	7.0	2.3	3.0	0.0750
180	18.5	A11 100110	160	970	89.0	0.86	37	6.0	2.2	3.0	0.0900
200	22.0	A200M6	195	970	87.0	0.84	46	6.0	2.0	2.5	0.2000
200	30.0	A200L6	225	970	89.5	0.86	59	6.5	2.0	2.7	0.2500
225	37.0	A225M6	360	973	91.0	0.89	66	6.0	2.0	2.3	0.8250
250	45.0	A225S6	465	980	92.0	0.87	81	6.0	2.0	2.0	1.2800
250	55.0	A250M6	520	980	92.5	0.88	97.5	6.0	2.1	2.2	1.4800
280	75.0	A280S6	690	985	93.5	0.87	133	6.5	2.0	2.4	2.6300
280	90.0	A280M6	800	990	94.0	0.88	157	6.5	2.0	2.4	3.3300
315	1100	A315S6	880	985	94.0	0.88	202	7.0	2.3	2.6	3.6000
315	132.0	A315M6	1050	985	95.0	0.88	240	7.0	2.6	2.6	6.0000
			ŀ	•		полюсов		1		ı	1
71	0.25	A71B8	9	700	56.0	0.65	1.10	3.0	1.8	2.0	0.0025
80	0.37	A80A8	15	700	59.0	0.59	1.54	3.0	1.9	2.1	0.0030
80	0.55	A80B8	18	675	63.0	0.62	2.04	3.2	2.1	2.2	0.0038
90	0.75	A90LA8	23	705	67.0	0.60	2.70	3.3	2.0	2.3	0.0063
90	1.1	A90LB8	28	705	72.0	0.68	3.25	4.0	2.0	2.4	0.0090
100	1.5	A100L8	33.5	705	75.0	0.71	4.1	4.4	2.2	2.5	0.0123
112	2.2	A112MA8	46	705	75.0	0.75	5.6	4.0	1.7	2.3	0.0221
112	3.0	A112MB8	53	700	78.0	0.73	7.4	4.0	1.7	2.3	0.0288
132	4.0	A132S8	70	710	79.0	0.76	9.6	4.0	1.6	1.9	0.0690

Высо- та оси враще- ния, мм	Мощ- ность, кВт	Тип	Масса, кг	Часто- та враще- ния, об/мин	КПД, %	Коэф- фици- ент мощ- ности соѕ ф	Ток при 380 В, А	In In	<u>М</u> п М н	<u>М</u> м <u>М</u> н	Момент инер- ции, кг · м ²
132	5.5	A132M8	86	710	80.0	0.76	13	4.0	1.7	2.1	0.0935
160	7.5	АИР160S8	125	730	86.0	0.73	18	5.5	1.8	2.4	0.0800
160	11.0	АИР160М8	150	730	87.0	0.75	26	6.5	1.8	2.4	0.0850
180	15.0	A180M8	172	730	86.5	0.76	35	5.5	2.0	2.7	0.1000
200	18.5	A200M8	210	730	88.0	0.80	40	5.8	2.1	2.5	0.3000
200	22.0	A200L8	225	730	88.5	0.77	49	6.0	2.0	2.5	0.3500
225	30.0	A225M8	360	730	90.0	0.80	60	5.5	2.2	2.2	0.8250
250	37.0	A250S8	465	735	91.0	0.80	73.5	5.5	2.0	2.0	1.3500
250	45.0	A250M8	520	735	91.5	0.77	92.0	. 5.5	2.2	2.0	1.5500
280	55.0	· A280S8	690	740	92.5	0.80	107	6.0	2.0	2.4	2.6300
280	75.0	A280M8	800	740	93.3	0.81	143	6.0	2.0	2.3	3.3300
315	90.0	A315S8	880	740	93.5	0.81	181	6.0	2.0	2.4	3.6000
315	110.0	A315M8	1050	740	94.5	0.81	218	6.0	2.4	2.6	6.0000
				500 oб/	мин (12	полюсо	B)				
180	7.5	A180MA12	200	485	84.5	0.58	23.2	4.3	1.9	2.6	0.0900
180	9.0	A180MB12	210	480	82.0	0.64	26	3.7	1.8	2.0	0.0900
200	11.0	A200M12	215	480	83.0	0.61	33	4.0	2.0	2.5	0.2500
200	13.0	A200LA12	220	480	83.0	0.65	36.4	4.0	1.6	2.0	0.2500
200	15.0	A200LB12	250	480	84.0	0.61	39	4.5	2.0	3.0	0.2500
225	18.5	A225M12	325	480	84.0	0.69	48.5	4.7	1.7	2.5	0.8250
250	22.0	A250M12	460	480	85.0	0.71	55.4	5.0	1.7	2.6	1.4800

Технические данные трехфазных асинхронных двигателей с короткозамкнутым ротором типа A, ЧАМ, АИР, многоскоростные (двух, трех и четырехскоростные); привязка мощностей к установочно-присоединительным размерам по ГОСТ приведены в табл. 9—29.

Таблица 9-29

Высо- та оси враще- ния, мм	Мощ- ность, кВт	Тип	Macca, Kr	Частота враще- ния, об/мин	КПД, %	Коэф- фициент мощ- ности соз ф	Ток при 380 В, А	I _n	<u>М</u> п М н	<u>Мы</u> <u>Ми</u>
80	1.1	A80A4/2	14	50	72	0.80	2.9	4.5	1.8	2.2
	1.5			60	69	0.85	3.9	4.5	1.8	2.2
90	1.5	A90LA4/2	16	50	74	0.85	3.6	5.0	1.8	2.3
	2.0			60	71	0.89	4.8	5.0	1.6	2.1
90	2.0	A90LB4/2	22.2	50	74	0.82	2.9	5.0	2.4	2.6
	2.65			60	77	0.85	3.9	5.0	2.3	2.8
90	0.63	A90L8/4	18	50	53	0.73	2.5	2.5	1.4	1.7
	1.0			60	72	0.90	2.3	4.0	1.3	1.7
160	11.0	4AM160S4/2	131	1460	86.0	0.86	23	6.5	1.6	2.3
	14.0			2900	83.0	0.92	28	6.5	1.4	2.3
160	14.0	4AM160M4/2	153	1460	87.5	0.86	28	7.5	1.7	2.4
	17.0			2900	85.0	0.92	33	7.5	1.5	2.7
160	7.5	4AM160S6/4	131	980	84.0	0.82	17	6.5	1.8	2.5
	8.5			1455		0.91		5.5	1.3	2.2

Высо- та оси враще- ния, мм	Мощ- ность, кВт	Тип	Масса, кг	Частота враще- ния, об/мин	КПД, %	Коэф- фициент мощ- ности соз ф	Ток при 380 В, А	In T _H	<u>М</u> п <u>М</u> н	<u>М</u> м <u>М</u> н
160	11.0	4AM160M6/4	156	980	84.5	0.82	24	6.5	1.8	2.5
	13.0			1455	85.0	0.91	26	6.5	1.4	2.2
160	6.0	АИР160S8/4	125	730	81.0	0.69	16	5.5	1.8	2.0
	9.0			1460	84.0	0.88	18	7.0	1.5	
160	9.0	АИР160М6/4	150	730	81.5	0.71	24	5.5	1.5	2.0
	13.0			1460	84.0	0.89	26	7.0	1.2	
160	7.5	4AM160S8/6	131	720	83.0	0.76	18	5.0	1.8	2.2
	8.5			965	84.0	0.87			1.5	
160	10.0	4AM160M8/6	156	720	84.5	0.75	24	5.0	2.0	2.3
	11.0			965	86.0	0.85	23	6.0	1.8	
160	2.8	4AM160S12/6	131	485	65.0	0.53	12	4.0	1.8	2.4
	6.7			960	80.0	0.89	14	5.0	1.1	1.7
160	4.0	4AM160M12/6	156	485	68.0	0.54	17	4.0	1.8	2.4
	9.0			960	82.0	0.87	19	5.0	1.1	1.7
	4.8			970	79.5	0.81	11	5.5	1.3	2.0
160	5.3	4AM160S6/4/2	131	1475	81.0	0.82	12	7.0	1.3	2.2
	7.5			2925	77.5	0.93	16	7.0	1.1	2.2
	6.7			970	81.5	0.78	16	6.0	1.3	2.0
160	7.5	4AM160M6/4/2	153	1475	83.0	0.84	16	7.0	1.3	2.2
	10.5			2925	79.0	0.93	23	7.0	1.1	2.2
	3.4			720	75.0	0.74	10	4.5	1.2	1.8
160	4.25	4AM160S8/4/2	131	1475	81.5	0.81	10	7.5	1.2	2.5
	6.3			2925	77.5	77.5	13	7.0	1.0	2.5
	5.0			720	78.5 ·	0.72	13	5.0	1.3	
160	7.1	4AM160M8/4/2	153	1475	84.0	0.85	15	7.0	1.1	2.0
	9.5			2925	81.0	0.94	19	7.0	1.0	
	4.0			735	73.5	0.63	13	5.5	2.0	2.7
160	4.5	4AM160S8/6/4	131	980	76.5	0.75	12	6.0	1.2	2.2
	7.5			1450	81.0	0.90	16	6.0	1.2	2.2
	5.0			735	74.5	0.64	16	5.0	2.0	2.7
160	6.3	4AM160M8/6/4	156	980	78.5	0.78	16	6.5	1.2	2.2
	10.0			1450	82.5	0.91	20	6.0	1.2	2.2
	1.8			490	53.5	0.50	10	3.0	1.6	2.5
	4.0			730	69.5	0.65	13	5.0	1.1	2.0
160	4.25	4AM160M12/8/6/4	156	970	77.5	0.85	10	4.5	1.3	2.2
	6.7		<u> </u>	1460	78.0	0.90	14	6.5	1.0	2.0

Технические данные трехфазных асинхронных двигателей с короткозамкнутым ротором с повышенным скольжением типа АС, АИС, АМС, АИРС на 1500, 1000 и 750 об/мин (привязка мощностей к установочно-присоединительным размерам по ГОСТ) приведены в табл. 9—30.

Высота оси вра- щения мм	Мощ- ность кВт S3 с ПВ = =40 %	Тип	Macca, Kr	Частота враще- ния, об/мин	кпд, %	Коэф. мощ- ности соѕ ф	Ток при 380 В А	<u>I</u> п Т _н	<u>М</u> п <u>М</u> н	<u>М</u> м <u>М</u> н
			150	0 об/ми	н (4 полк	oca)				
80	1.3	AC80A4	14	1383	75	0.83	3.2	4.5	2.1	2.3
112	6.0	AC112M4	38	1388	81	0.82	14	5.0	2.5	2.6
132	8.5	AC13S4	52	1388	83	0.85	18	6.0	2.8	2.9
132	11.8	АИС132М4	61	1395	85	0.85	25	6.0	2.8	2.9
160	17.0	АИC160S4	130	1420	86	0.86	35	6.0	2.5	2.8
160	20.0	AC160M4	145	1420	87	0.87	40	6.5	2.9	3.2
			1000	0 об/мин	(6 полю	сов)		•		
160	12.0	4AMC160S6	131	940	81.0	0.87	26	5.5	2.0	2.2
160	16.0	4AMC160M6	156	940	83.0	0.87	34	5.5	2.2	2.5
			750	об/мин	(8 полюс	сов)				
160	7.5	АИРС160S8	125	690	80.0	0.75	19	4.5	2.5	2.5
160	11.0	АИРС160М8	155	6 9 0	82.0	0.75	27	5.0	2.8	2.8

Технические данные трехфазных асинхронных двигателей с короткозамкнутым ротором со встроенным тормозом типа АИР, ЧАМС и АИРС на 1500, 1000 и 750 об/мин (привязка мощностей к установочно-присоединительным размерам по ГОСТ) приведены в табл. 9—31.

Таблица 9-31

	С встроенным тормозом Тормозное устройство IP 22 Высота Мошь Тип Масса Часто КПЛ Кожф Ток L М. М.													
Высота оси враще- ния мм	Мощ- ность кВт (ПВ = =40%)	Тип	Масса, кг	Часто- та враще- ния, об/мин	КПД, %	Коэф. мощ- ности cos	Ток при 380 В А	<u>Г</u> п Т _н	<u>М</u> я М н	<u>М</u> _м <u>М</u> и				
			1500	об/мин	(4 полю	ca)								
160	15.0	АИР160S4E	125	1460	90.0	0.87	29	7.0	1.9	2.9				
160	13.0	4AMC160S4E	170	1425	86.0	0.86	27	7.0	2.2	2.5				
160	18.5	АИР160М4Е	142	1460	90.5	0.89	35	7.0	1.9	2.9				
160	17.0	4AMC160M4E	195	1430	87.0	0.87	34	7.0	2.2	2.5				
			1000	об/мин	(6 полю	сов)								
160	11.0	АИР160S6E	125	975	88.5	0.82	23	6.5	2.2	2.9				
160	10.0	4AMC160S6E	170	940	82.5	0.85	22	5.5	2.2	2.5				
160	15.0	АИР160М6Е	155	975	89.0	0.82	31	7.0	2.3	3.0				
160	13.0	4AMCI60M6E	200	940	84.0	0.85	27	6.5	2.2	2.5				
			750	об/мин ((8 полюс	ов)								
160	7.5	АИР160S8E	125	730	86.0	0.76	18	6.0	1.6	2.5				
160	7.0	АИРС160S8E	170	700	81.5	0.76	17	6.0	2.2	2.6				
160	11.0	АИР160М8Е	150	730	87.0	0.76	26	6.0	1.6	2.5				
160	10.0	АИРС160М8Е	200	700	82.5	0.75	23	6.0	2.2	2.6				

Технические данные трехфазных асинхронных двигателей с короткозамкнутым ротором со степенью защиты IP23 типа ЧАМН на 3000 и 1500 об/мин (привязка мощностей к установочно-присоединительным размерам по ГОСТ) приведены в табл. 9—32.

Таблица 9-32

Высота оси ра- щения, мм	Мощ- ность, кВт	Тип	Macca.	Частота враще- ния, об/мин	кпд, %	Коэф- фи- циент мощнос- ти соѕ	Ток при 380 В, А	In In	<u>М</u> п М и	<u>М</u> ы <u>М</u> и
			300	0 об/мин	(2 полк	oca)				
160	22.0	4AMH160S2	110	2910	88.0	0.87	44 57	7.0	1.6	2.4
160	30.0	4AMH160M2	130	2910	90.0	0.89	57	7.0	1.6	2.4
			150	0 об/мин	(4 полю	oca)				
160	18.5	4AMH160S4	115	1460	88.0	0.87	36	6.5	1.6	2.1
160	22.0	4AMH160M4	135	1460	90.0	0.88	42	6.5	2.0	2.3

Технические данные трехфазных асинхронных двигателей с фазным ротором со степенью защиты IP44 типа ЧАК на 1500, 1000 и 750 об/мин (привязка мощностей к установочно-присоединительным размерам по ГОСТ) приведены в табл. 9—33.

Таблица 9—33

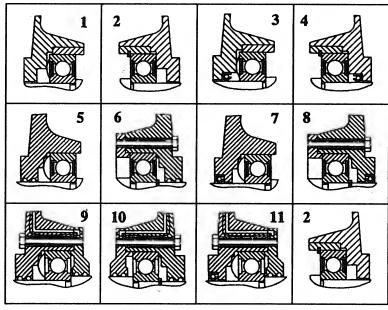
Высота	Мощ-	Тип	Macca,	Частота	кпд, %	Коэф-	Статор		Ротор	
оси враще- ния, мм	ность, кВт	,	Kr	враще- ния, об/мин		фи- циент мощ- нос- ти соѕ	ток при 380 В, А	Напря- жение, В	Ток, А	<u>М</u> ы <u>М</u> я
			150	0 об/мин	(4 полю	ca)				
160	11.0	4AK160S4	170	1425	86.5	0.86	23	305	22	3.5
160	14.0	4AK160M4	185	1440	88.5	0.87	28	300	29	3.8
			100	0 об/мин	(6 полю	ca)				
160	7.5	4AK160S6	170	950	82.5	0.77	18	300	18	3.5
160	10.0	4AK160M6	200	935	84.5	0.76	24	310	20	3.8
	_		750	об/мин	(8 полю	ca)	_			
160	5.5	4AK160S8	170	700	80.0	0.70	15	300	14	3.0
160	7.1	4AK160M8	200	705	82.0	0.70	19	290	16	3.0

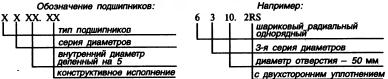
Подшипники к АД, выпускаемым Ярославским электромашиностроительным заводом приведены в табл. 9—34.

Таблица 9-34

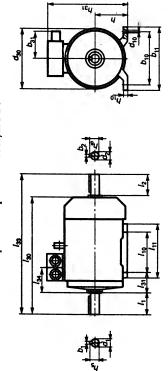
Тип двига-	Число	D	-end			N-ei	nd		
теля	полюсов	Подшипник	IP 44 Рис.	IP 54 Рис.	IP 55 Рис.	Подшипник	IP 44 Рис.	IP 54 Рис.	IP 55 Рис.
A71	2, 4, 6	6204.2RS	_	1	3	6204.2RS	-	2	4
A80	2, 4, 6	6205.2RS	_	1	3	6205.2RS	_	2	4
A90	2, 4, 6	6205.2RS	_	ı	3	6205.2RS	_	2	4

Тип двига- Число		D	-end			N-c	nd		
теля	полюсов	Подшипник	IP 44 Рис.	IP 54 Рис.	IP 55 Рис.	Подшипник	IР 44 Рис.	IР 54 Рис.	IP 55 Рис.
A100	2, 4, 6	6206.2RS	_	1	3	6205.2RS	_	2	4
A112	2, 4, 6, 8	6208.2RS	—	1	3	6208.2RS	_	2	4
A132	2, 4, 6, 8	6208.2RS	_	1	3	6208.2RS		2	4
АИР160	2	6309.2RS	_	5	7	6309.2RS	_	6	8
	4, 6, 8	6310.2RS	_	5	7	6309.2RS	_	6	8
A180	2	6310.2RS		5	7	6309.2RS	_	6	8
	4, 6, 8	6312.2RS	_	5	7	6309.2RS	_	6	8
A200	2	6312.2RS		5	7	6312.2 R S	_	6	8
	4, 6, 8	6313/6313.2RS	9	11/5	11/7	6312.2RS	6	6	8
A225	2	6313/6313.2RS	9	5	11/7	6313/6313.2RS	10	6	12/8
	4, 6, 8	6314/6314.2RS	9	5	11/7	6313/6313.2RS	10	6	12/8
A250	2	6314/6314.2RS	9	9 5 11/7 6314		6314/6314.2RS	10	6	12/8
	4, 6, 8	6316/6316.2RS	9	5	11/7	6314/6314.2RS	10	6	12/8
A280	2	6316/6316.2RS	9	5	11/7	6314/6314.2RS	10	6	12/8
	4, 6, 8	6317/6317.2RS	9	5	11/7	6316/6316.2RS	10	6	12/8





Габаритный чертеж IM 1001/IM ВЗ



Привязка мошностей к установочным и присоединительным размерам по стандартам CENELEC, DIN приведена в табл. 9—35.

Таблица 9-35

Тип	Число	Габаритные размеры,	ные раз	меры.	MM					Ϋ́	танов	очные	ипр	тоеди	нител	PHPIC	Установочные и присоединительные размеры,	DEI, MM	_				
-	полюсов	FOCT 120	h3	h31	<i>d</i> 30	1	h	/10	11/	131	ďı	d2	d_{10}	p_1	q	p 10	1119	b31	h	hs	116	h ₁₀	ı
		DIN k	kı,	р	g	1	۱,	a	6	W	p	ď	S	n	'n	q	Į	18	ų	1	ų	ű	B
RA71	2, 4, 6	235	267	186	150	30	30	06	112	45	14	12	7	5	4	112	138	75	71	16	13.5	-	4
RA80	2, 4, 6	270	302	195	150	40	30	100	130	20	19	12	10	9	4	125	155	75	08	21.5	13.5	∞	16
RA90S	2, 4, 6	300	342	215	175	50	40	100	130	99	24	16	10	8	5	140	174	75	8	27.0	21.5	2	16
RA90L	2, 4, 6	320	362	215	175	50	40	125	155	99	24	16	10	8	9	140	174	75	96	27.0	21.5	2	91
RA100L	2, A4, 6	355	397	225	175	9	40	140	176	63	28	19	12	8	9	160	196	75	100	31.0	21.5	12	81
RA100L	B4	378	420	225	175	60	40	140	176	63	28	19	12	8	9	160	196	75	100	31.0	21.5	12	18
RA112	2, 4, 6, 8	435	200	290	255	9	09	140	178	70	28	28	12	8	8	190	230	83	112	31.0	31.0	11	20
RA132S	A2, 4, 6	475	540	310	255	80	09	140	184	68	38	28	12	10	8	216	260	83	132	41.0	31.0	13	35
RA132S	B2	505	570	310	255	80	9	140	184	89	38	28	12	10	8	216	260	83	132	41.0	31.0	13	35
RA132M	4, 6, 8	505	570	310	255	80	9	178	222	68	38	28	12	10	8	216	260	83	132	41.0	31.0	13	35
RA160M	2, 4, 6, 8	605	.720	405	350	110	110	210	253	108	42	42	15	12	12	254	300	160	160	45.0	45.0	20	35
RA160L	2, 4, 6, 8	645	260	405	350	110	110	254	297	108	42	42	15	12	12	254	300	160	160	45.0	45.0	20	35
RA180M	2, 4	. 645	760	425	350	110	110	241	290	121	48	42	15	14 م	12	279	330	160	180	51.5	45.0	23	35
RA180L	4, 6, 8	645	760	425	350	110	110	279	328	121	48	42	15	14	12	279	330	160	180	51.5	45.0	23	35
RA200LA	2	720	835	475	380	110	110	305	375	133	55	42	19	91	12	318	390	205	200	59.0	45.0	82	35

Привязка мошностей к установочным и присоединительным размерам по ГОСТ приведена в табл. 9—36

Š	ſ
ĺ	١
•	١
đ	١
4	1
ζ	١
₹	١
>	ı
đ	ı
-	ı
	п

36	П				\ <u>_</u>	<u>ر</u>		_				I.,				I			
936		1	B	16	91	16	18	20	70	35	35	35	35	35	\vdash	35	35	35	H
па		1410	٥	7	∞	8	10	12	12	11	П	13	13	13	18	18	18	18	18
Таблица		146	ų	13.5	21.5	21.5	21.5	21.5	21.5	31.0	31.0	31.0	31.0	31.0	45.0	45.0	١	1	1
Ta		his	1	21.5	24.5	24.5	27.0	31.0	31.0	35.0	35.0	41.0	41.0	41.0	51.5	51.5	51.5	51.5	51.5
		h	ų	71	80	80	8	100	100	112	112	132	132	132	160	160	160	160	160
	MW.	b31	R1	75	75	75	75	75	75	83	83	83	83	83	160	160	160	160	160
	азмер	p11	f	138	160	160	174	196	196	230	230	260	760	760	304	304	304	304	304
	Установочные и присоединительные размеры,	<i>b</i> 10	9	112	125	125	140	160	160	190	190	216	216	216	254	254	254	254	254
	нитель	p	u ₁	4	9	9	9	9	9	8	8	8	8	8	12	12	1	-	1
	соеди	q	п	9	9	9	8		8	10	10	10	10	10	14	14	14	14	14
	и при	d10	S	7	10	10	10	12	12	12	12	12	12	12	15	15	15	15	15
	чные	dp '	dı	12	61	19	19	61	19	28	28	28	28	28	42	42	_	-	_
	HOBO	-	_	16	2	Н	Н	8	Н	Н	Н	38	Н	38	48	48	48	48	48
	Уста		d		22	22	24	28	28	32	32	Н	38	_	_		_	Щ	_
		41	₩,	45	50	50	26	63	63	2	20	8	8	8	108	108	108	108	108
		7	b	112	130	130	155	148	176	178	178	184	222	222	218	250	218	250	250
		91/	ø	8	100	90	125	112	140	140	140	140	178	178	178	210	178	210	178
		q	4	30	\$	40	4	6	8	60	9	60	99	8	110	110	-		1
		4	1	4	20	50	20	8	9	80	8	8	8	8	110	110	110	110	110
	MM	d30	8	150	175	175	175	175	175	255	255	255	255	255	350	350	350	350	350
	MCDM.	131	þ	186	205	205	215	225	225	290	290	310	310	310	415	415	415	415	415 350
	Габаритные размеры, мм	133	kı	302	342	362	392	418	457	540	570	570	570	590	730	775	ı	1	ı
	ритнь		l k										H	7			2	2	_
	Габа	10C	DIN k	270	300	320	350	376	395	475	505	505	505	. 525	620	99	735	775	845
	Число	IOTIOCOB FOCT IN		4,6	2, 4, 6	2, 4, 6	2, 4, 6	4	2, 4, 6	4, A6	2. B6	4, 6, 8	2	4.6	4,6	4.6	4, 6, 8	4, 6, 8	6, 8
	5	0	_	2,	2,	7	2,		7	4	2	4	\dashv	-	\dashv	\dashv			4
	Тип			A71	A80A	A80B	A90L	A100S	A100L	A112M	A112M	A132S	A132M	A132M	4AM160S	4AM160M	4AM160SE	4AM160ME	4AK160S 4, 6, 8
				,	¥	Ä	A	٧	٧	4	V	٧	٧	۷	4 A	4A)	4 AA	4AM	4₩

Тип	Число	Габаритные размеры, мм	ble pas	эмерр	I. MM					\ \hat{\sigma}	Установочные и присоединительные размеры, мм	очные	и пру	СОСДИ	нителя	He D	азмері	MW.					
	полюсов	юлюсов ГОСТ /м	133	<i>h</i> 31	<i>q</i> 30	1	h	/10	111/	181	dı	d2	d ₁₀	lq	l d	910	pıı	b31	l 4	hs	116	4 10	ı
		DIN k	Υl	4	۵	1	1/	a	b	134	p	ď	S	n	u,	9	f	R)	H	1	1	ر	Bı
4AK160M	4, 6, 8	068	ı	415	350	110	-	210	294	108	48	1	15	14		254	304	160	160	51.5	-	18	35
AMP160S	2	605	720	405	350	110	110	178	218	108	42	42	15	12	12	254	300	160	160 4	45.0 4	45.0	20	35
AMP160S	4, 6, 8	605	720	405	350	110	110	178	218	108	48	42	15	14	12	254	300	160	160	51.5	45.0	20	35
AMP160M	2	645	760	405	350	110	110	210	250	108	42	42	15	12	12	254	300	160	160	45.0	45.0	20	35
AHP160M	4, 6, 8	645	260	405	350	110	110	210	250	108	48	42	15	14	12	254	300	160	160 5	51.5	45.0	70	35
A180S	2	645	260	425	350	110	110	203	249	121	48	42	15	14	14	279	330	190	180	51.5	45.0	23	35
A180M	2	705	820	425	350	110	110	241	287	121	48	42	15	14	14	279	330	190	180 5	51.5	45.0	23	35
A180S	4	645	260	425	350	110	110	203	249	121	55	42	15	16	14	279	330	190	180 5	59.0	45.0	23	35
A180M	9	645	260	425	350	110	110	241	287	121	55	42	15	16	14	279	330	190	180 5	59.0	45.0	23	35
A180M	4,8	705	820	425	350	110	110	241	287	121	55	42	15	16	14	279	330	190	180 5	59.0	45.0	23	35
A200M	2	805	920	475	380	110	110	267	337	133	55	55	19	16	16	318	330	205	200	59.0 59.0	29.0	28	\$
A200L	2	805	920	475	380	110	110	305	375	133	55	55	19	16	16	318	390	205	200	59.0 59.0	29.0	28	4
A200M	4	750	865	475	380	140	110	267	337	133	9	55	19	18	16	318	390	205	200 6	64.0 5	59.0	28	4
A200L	4	835	950	475	380	140	110	305	375	133	9	55	19	18	91	318	330	205	200	64.0	59.0	28	\$
A200M	6, 8	750	865	475	380	140	110	267	337	133	9	55	19	18	16	318	390	205	200 6	64.0	59.0	28	\$
A200L	6,8	750	865	475	380	140	110	305	375	133	9	55	19	18	16	318	390	205	200	64.0 5	59.0	28	4
A225M	2	840	960	515	415	110	110	311	380	149	55	55	19	91	91	356	438	205	225 5	59.0	59.0	28	45
A225M	4, 6, 8	870	1015	515	415	140	140	311	380	149	65	8	19	18	18	356	438	205	225 6	69.0	64.0	28	45
A250S	2	930	1075	88	8	140	140	311	380	891	65	65	24	18	18	90	482	205	250 6	69.0	0.69	32	જ
A250M	2	990	1135	280	498	140	140	349	420	168	65	65	24	18	18	406	482	205	250 6	69.0	0.69	32	20
A250S	4	930	1075	8		140	140	311	380	168	75	65	24	22	81	\dashv	-		-	79.5 69.0	9.0	32	55
A250M	4	930	1075	88	-	- 1	140	349	420	168	75	65	24	20	+	-+	-	-	_		-	32	ន
A250S	8.9	930	1075	280	490	140	140	311	380	168	75	65	24	20	18	406	\dashv	-	_	$\overline{}$	0.69	32	S
A250M	8,9	966	1135	280	490	140	140	349	420	168	75	65	24	20	18	\dashv	\dashv	205	\vdash	_	0.69	32	જ
A280S	2	1140	1320	Š	550	140	140	368	4	190	75	65	24	28	18	457	520		280 7	79.5	0.69	40	55
A280S	4, 6, 8	1170	1350	700	550	170	140	368	94	190	80	65	24	22	18	457	520		280 8	85.5 6	0.69	40	55
A280M	2	1180	1350	700	550	140	140	419	490	961	75	65	24	20	18	457	520		280 7	79.5	0.69	\$	55
A280M	4, 6, 8	1210	1390	Š	550	170	140	419	490	8	8	65	24	22	18	457	520		280 8	85.5	0.69	40	SS
A315S	2	1200	1350	735	290	140	140	457	554	400	. 59	65	28	18	18	208	590	H	315	69	69	44	55
A315S	4	1230	1383	735	-	170	140	457	554	216	80	70	82	77	22	-	290		315	85 7	74.5	4	55
A315M	7	1295	1448		88	140	140	457	587	216	8	65	28	18	-	208	230		315	_	_	-	55
A315M	4	1325	1478	802	590	170	140	457	287	216	8	70	28	22	20	208	230		315	85 7	74.5	4	SS

Глава 10 расчет машин постоянного тока

§ 10-1. Единые серии машин постоянного тока

Общие сведения. Двигатели постоянного тока применяют в электроприводах, требующих широкого, плавного и экономичного регулирования частоты вращения, высоких перегрузочных пусковых и тормозных моментов, главным образом в металлообрабатывающих станках, бумагоделательных машинах, в текстильной, резиновой, полиграфической промышленности, вспомогательных механизмах металлургической промышленности и др.

Конструкция двигателей постоянного тока сложнее и стоимость их выше, чем асинхронных двигателей, однако благодаря указанным свойствам удельный вес их в общем выпуске электрических машин не снижается, а наоборот, имеет тенденцию к повышению. Особенно эта тенденция проявляется в течение последних десятилетий в связи с развитием и широким внедрением автоматизированного привода, а также с освоением тиристорных устройств, создающих возможность питания двигателей постоянного тока от сети переменного тока. Вместе с тем развитие статических преобразователей влечет за собой соответствующее сокращение выпуска генераторов постоянного тока. Выпускаемая единая серия подразделяется на два основных ряда: серию 2Π с $h=90\div315$ мм (мощностью до 200 кВт при 1500 об/мин) и серию $\Pi2$ с $h=355\div630$ мм (мощностью свыше 200 кВт).

Серия 2П. Серия охватывает следующие исполнения по степени защиты от внешних воздействий и по способу охлаждения: защищенное исполнение (IP22) с самовентиляцией (IC01) при $h=90\div315$ мм; защищенное исполнение (IP22) с независимой вентиляцией от пристроенного электровентилятора (IC06) при $h=132\div200$ мм; закрытое исполнение (IP44) с наружным обдувом от пристроенного электровентилятора (IC0641) при $h=132\div200$ мм; закрытое исполнение (IP44) с естественным охлаждением (IC0041) при $h=90\div200$ мм.

Двигатели со степенью защиты IP22 допускают регулирование частоты вращения ослаблением поля главных полюсов вверх от номинальной (при постоянной мощности на валу) в пределах ст 1:1,15 до 1:4 в зависимости от величины типоразмера и номинальной частоты вращения. Двигатели с независимой вентиляцией допускают регулирование частоты вращения вниз от номинальной до трех оборотов в минуту при постоянном моменте вращения на валу; у остальных двигателей при регулировании частоты вращения вниз момент вращения должен снижаться во избежание недопустимого превышения температуры.

Двигатели имеют массивную станину, допускают работу при питании от статических преобразователей. В зависимости от схемы выпрямления номинальная мощность и диапазон регулирования частоты вращения могут снижаться. Двигатели изготовляют

на номинальные напряжения: 110 и 220 В (при мощности до 7,5 кВт), 220 и 440 В (при мощности более 7,5 кВт), генераторы— на 115, 230 В (при мощности до 7,5 кВт), 230, 460 В (при мощности более 7,5 кВт).

Машины со степенью защиты IP22 при №=90—200 мм выполняются с изоляцией класса нагревостойкости В; все остальные машины—с изоляцией класса F. Общие технические условия на машины серии 2П регламентированы ГОСТ 20529.

Серия П2. Двигатели этой серии защищенного исполнения (IP23) с независимым охлаждением, осуществляемым пристроенным зависимым (IC13) или независимым (IC17) устройством, а генераторы защищенного исполнения (IP23) с самовентиляцией (IC01) или с независимым охлаждением IC13.

Двигатели допускают регулирование частоты вращения ослаблением поля главных полюсов вверх от номинальной (при постоянной мощности на валу) в пределах от 1:1,1 до 1:5, в зависимости от величины типоразмера и номинальной частоты вращения, и вниз от номинальной (при постоянном моменте вращения на валу). Двигатели имеют два исполнения: с массивной или шихтованной станиной; последняя обеспечивает работу двигателей без снижения номинальной мощности при питании от статических преобразователей. Машины этой серии предназначены для работы в относительно тяжелых условиях при больших перегрузочных, пусковых и тормозных моментах, поэтому выполняются с компенсационной обмоткой.

Двигатели изготовляются на номинальные напряжения: 440 В (при мощности до 500 кВт включительно), 600 В (при большей мощности); генераторы на номинальные напряжения: 460 В (до 500 кВт включительно), на 660 В (при большей мощности).

Машины выполняют с изоляцией класса нагревостойкости F. Технические условия на двигатели серии П2 регламентированы ГОСТ 23437

Серия П. Наряду с новой единой серией частично изготовляются машины серии П мощностью от 0,3 до 200 кВт с высотами оси вращения $h=112\div400$ мм. В серии П предусмотрены следующие исполнения по степени защиты и способу охлаждения: защищенное исполнение (IP22) с самовентиляцией (IC01) при $h=112\div400$ мм; закрытое исполнение (IP44) с наружным обдувом от вентилятора, расположенного на валу двигателя (IC0141) при $h=112\div160$ мм; закрытое исполнение (IP44) с пристроенным воздухо-воздушным охладителем (IC0161) при $h=180\div400$ мм; закрытое исполнение (IP44) с естественным охлаждением (IC0041) при $h=112\div280$ мм.

Генераторы исполняются защищенными (IP22) с самовентиляцией (IC01) при $h=140\div400$ мм.

Двигатели выполняются на номинальные напряжения: 110 В (при мощности до 55 кВт включительно), 220 В (во всем диапазоне мощностей) и 440 В (при мощности 1,5 кВт и выше); генераторы — на номинальные напряжения: 115 В (при мощности до

90 кВт включительно), 230 В (во всем диапазоне мощностей) и 460 В (при мощности 2,8 кВт и выше). Машины со степенью защиты IP22 выполняются с изоляцией класса нагревостойкости В (при h=112-225 мм); остальные машины— с классом F. Станины в машинах серии П монолитные.

§ 10-2. Исходные данные для проектирования

Для проектирования машин постоянного тока должны быть заданы следующие исходные данные: 1. Назначение — двигатель или генератор. 2. Номинальный режим работы по ГОСТ 183. 3. Номинальная отдаваемая мощность по ГОСТ 12139—74. 4. Номинальное напряжение по ГОСТ 21128. 5. Номинальная частота вращения по ГОСТ 10683. 6. Предел регулирования частоты вращения двигателя вверх от номинальной ослаблением поля главных полюсов. 7. Предел регулирования частоты вращения двигателя вниз от номинальной изменением напряжения на якоре. 8. Кратковременная перегрузка по току по ГОСТ 183. 9. Род возбуждения. 10. Напряжение независимого возбуждения. 11. Наличие или отсутствие компенсационной 12. Источник и условия питания (для двигателей). 13. Степень защиты от внешних воздействий по СТ 247. 14. Способ охлаждения по ГОСТ 20459. 15. Исполнение по способу монтажа по СТ 246. 16. Климатические условия и категория размещения по ГОСТ 15150 и 15543. 17. Форма выступающего конпа вала. 18. Способ соединения с приволимым механизмом (для двигателя) или приводным двигателем (для генератора).

Кроме того, дополнительными общими требованиями являются: применение высоты оси вращения по ГОСТ 13267, установочно-присоединительных размеров по ГОСТ 18709 или 20839; обеспечение показателей надежности и долговечности по ГОСТ 20529.

Содержание предписаний перечисленных стандартов приведено в § 1-2. Во всем неоговоренном в исходных данных машины должны удовлетворять требованиям ГОСТ 183

Примеры расчета машин 1. Исходные данные для проектирования

Наименование заданных параметроз и их условные обозначения	Двигатель № I	Двигатель № 2
Номинальный режим работы Номинальная отдаваемая мощность P_2 , кВт Номинальное напряжение U , В Номинальная частота вращения n , об мин Предел регулирования частоты вращения вверх от номинальной ослаблением поля главных полюсов n_{\max} , об мин	Продолжите 5,5 220 1500 3000	ельный (S1) 75 220 1000 2000

Наименование заданных параметров и их условные обозначения	Двига т ель № 1	Двигатель № 2
То же, вниз от номинальной изменением напряжения на якоре n_{\min} , об/мин	500	300
Кратко временная перегрузка по току $I_{\rm max}/I_{\rm H}$	1,5	1,5
Род возбуждения Источник и условия питания	зирующей по ной обмотком Тиристорные	преобразова- эффициентом
Степень защиты от внешних воздействий Способ охлаждения Исполнение по способу монтажа Климатические условия и категория размещения	IP44 IC0141 IM1001 V4	IP22 IC01 IM1001 V4
Форма выступающего конца вала Способ соединения с приводимым механизмом	Цилинд	рическая я муфта

Дополнительные общие требования: показатели надежности и долговечности— средний срок службы не менее 12 лет; средний ресурс — не менее 30 000 ч; средний ресурс подшипников — не менее 12 000 ч; вероятность безотказной работы при доверительной вероятности 0,8 и наработке 2000 ч — 0,9.

§ 10-3. Магнитная цепь машины. Размеры, конфигурация, материал

Главные размеры. Проектирование машин постоянного тока начинается с определения главных размеров: наружного диаметра якоря $D_{\rm H2}$ и длины сердечника якоря l_2 . В гл. 1 было указано, что предельно допускаемая величина $D_{\mathtt{Hlmax}}$ зависит от высоты вращения h. Если заданием на проектирование регламентировано. предварительно не TO его бирают из табл. 10-1, 10-2, данные которых соответствуют сушествующему среднему уровню привязки мощностей к h двигателей с разными степенями защиты и способами охлаждения; для генераторов снижают мощности, указанные в таблицах, на 10—25% (больший процент снижения — для меньших мощностей).

В этих таблицах приведены также значения вращающего момента на валу M_2 .

Предельно допускаемый наружный диаметр $D_{\text{н<math>|max}}$ может быть определен, в зависимости от значения h, по (1-27) и (1-29) при монолитной станине и по (1-27) и (1-28) — при шихтованной.

Для определения одного из главных размеров — наружного диаметра сердечника якоря $D_{\rm H2}$ — можно воспользоваться зависимостью $D_{\rm H2} = f(D_{\rm II})$, приведенной на рис. 10-1, с учетом различного количества главных полюсов 2p и наличия компенсационной обмотки. При h < 112 мм обычно применяют 2p = 2, а при

	T	P ₂ (кВт)	при различн	ых значениях	<i>п</i> , об/мин		М₂ (Н⋅м)
<i>h</i> , мм	3000	2200	1500	1000	750	600	при 1500 об/мин
Двига	гели испол	інения по	защите II	22 со сво	особом ох		IC01
8 0	0,75	0,55	0,37	0,18	0,12	0,09	2,35
90	1,1	0,75	0,55	0,25 0,37	0,18 0,25	0,12 0,18	3,5
	1,5	1,1	0,75	0,55	0,37	0,25	4,8
100	2,2 3,0	$\substack{1,5\\2,2}$	1,1 1,5	0,75	 0,55	0,37	7,0 9,5
112	4,0	3,0	2,2	1,1	0,75	0,55	14
132	5,5 7, 5	4,0 5,5	3,0 4,0	$^{1,5}_{2,2}$	1,1 1,5	0,75 1,1	19 25,5
	11,0	7,5	5,5	3,0	2,2	1,5	35
160	15 18,5	11 15	7,5	4,0	3,0 4,0	2,2 3,0	47,5 70
	22	18,5	111	5,5 7,5	5,5	4,0	10
180	30	22 30	15		-		95,5 118
200	45	37	18,5 22	11 15	7,5 —	5,5 —	140
225	55	45	30	18,5	11	7,5	190
220	75	55		22	15 18,5	11 15	235
250	90 .	75	45	30	22	18,5	285
230	_	90 110	55 75	37 45	30 37	22 30	350 475
280	-	132	90	55	45	-	575
280 315	=	160	110 132	75 	55 —	37 —	700 840
		_	160	90	=	45	1020
	. —	, —	200	110	75	55	11270
	ели исполі	нения по з	ващите IP	44 со спос	собом охл	аждения	IC0141
8 0	0,55	0,37	0,25 0,37	0,18 0,25	0,12 0,18	-	$\begin{array}{ c c } 1.5 \\ 2.35 \end{array}$
90	1,1	0,75	0,55	0,23	0,16	_	3,5
112	1,5	1,1	0,75	0,55 0,75	0,37	_	4,8
	3,0	2,2	1,1 1,5	1,1	0,55 0,75	_	7,0 9,5
132	4,0 5,5	3,0 4,0	2,2	1,5	1,1		14
160	7,5	5,5	3,0 4,0	2,2 3,0	1,5 2,2	_	19 25,5
180	11 15	7,5 11	5,5 7,5	4,0 5,5	3,0 4,0	_	35 47,5
200	18,5 22	15 18,5	11	7,5	5,5	_	70
-00	30	22	15	11	7,5	_	95,5
Двигате	ели исполн	ения по з	ащите ІР4	14 со спос	обом охла	аждения	C0041
80	0.37	0,25	0,18	0,12	0,09	_	1,15
90	0,55 0,75	0,37 0,55	0,25 0,37	0,18 0,25	0,12 0,18	_	1,5 2,35
	1,1	0,33	0,55	0,25	0,25	_	3,5
112	1,5 2,2	1,1 1,5	0,75	0,55 0,75	0,37		4,8
*	2,2	1,0	1,1	0,70	0,55		7,0
	, ,						000

		P2 (кВт) п	ри различны	х значениях	<i>п</i> , об/мин		M₂ (H·M)
<i>h</i> , мм	3000	2200	1500	1000	750	600	при 1500 об/ми
132	3,0	2,2	1,5	1,1	0,75		9,5
	4,0	3,0	2,2	1,5	1,1		14
160	5,5	4,0	3,0	2,2	1,5		19
	7,5	5,5	4,0	3,0	2,2		25,5
180	111	7,5	5,5	4,0	3,0		35
	15	11	7,5	5,5	4,0	_	47,5
200	_						_
	18,5	15	11	7,5	5,5		70

h (MM) при	P ₂	(кВт)	для с.	ледую	щих ч	іасто т	враще	ния,	о б/х	ин	тах вр) при часто- ащения, /мин
монолитной станине	шихтован- ной стани- не	150 0	1250	1000	80 0	630	500	400	315	25 0	20 0	800	500

Двигатели исполнения IP22 (или IP23) и IP44 со способом охлаждения IC17 или IC37

400 1	350	-	200	160	110	_	- 1	_	_		<u> </u>	1315	
		_	_	200	160	110	_		_	-		1910	
i		_	_		200	160	110		_		_		2100
l		_	_	l —		200	160	110	_	_			3055
450	400	500	400	315	250	_		132	_	-		2985	
			500	400	315	250	200	160	132	_	_	_	3820
			_	500	400	315	250	200	160	132		_	4775
		-	 —		_	400	315	250	200	160			6015
500	450			l —	500		_	-	_	_		5970	
				—	 —	500	400	315	250	200	l — l		7640
			_	_	 —	 —	500	400	315	250	200		9550
									ļ				

 $h\geqslant 112$ мм — 2p=4. Компенсационную обмотку используют в машинах с $h\geqslant 355$ мм, работающих, как правило, в более тяже-

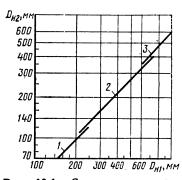


Рис. 10-1. Средние эначения $D_{\rm H2} = f(D_{\rm H1})$: 1-2p-2; 2-2p-4 (без компенсационной обмотки); 3-2p-4 (с компенсационной обмотко)

лых условиях: высоких пусковых, тормозных и перегрузочных моментов и широких диапазонов регулирования частоты вращения путем ослабления поля.

Для удобства выбора диаметров $D_{\rm HI}$ и $D_{\rm H2}$ при заданной или выбранной стандартной высоте оси вращения h в табл. 10-3 приведены предельно допускаемые значения $D_{\rm H1max}$ и $D_{\rm H2max}$ для h = 80 \rightarrow 500 мм. Здесь же указаны допуски на штамповку $\Delta_{\rm шт}$, а также ширина резаных лент и стандартной рулонной стали, из которых штампуются листы сердечника якоря. При $D_{\rm H2}$ 457 мм (что соответствует h 400 мм) листы якоря штампуются листы якоря штампуются на при $D_{\rm H2}$ 400 мм) листы якоря штампуются на при $D_{\rm H2}$ 400 мм) листы якоря штампуются на при $D_{\rm H2}$ 400 мм) листы якоря штампуются на при $D_{\rm H2}$ 400 мм) листы якоря штампуются на при $D_{\rm H2}$ 400 мм) листы якоря штампуются на при $D_{\rm H2}$ 400 мм) листы якоря штампуются на при $D_{\rm H2}$ 400 мм) листы якоря штампуются на при $D_{\rm H2}$ 400 мм) листы якоря штампуются на при $D_{\rm H2}$ 400 мм) листы якоря штампуются на при $D_{\rm H2}$ 400 мм) листы якоря штампуются на при $D_{\rm H2}$ 400 мм) листы якоря штампуются на при $D_{\rm H2}$ 400 мм) листы якоря штампуются на при $D_{\rm H2}$ 400 мм) листы якоря штампуются на при $D_{\rm H2}$ 400 мм) листы якоря штампуются на при $D_{\rm H2}$ 400 мм) листы якоря штампуются на при $D_{\rm H2}$ 400 мм) листы якоря штампуются на при $D_{\rm H2}$ 400 мм)

пуют из резаной ленты, которая по согласованию сторон может поставляться различной ширины, не превышающей 500 мм. При $D_{\rm H2}{>}457$ мм листы якоря штампуют из рулонной стали стандартной ширины, указанной в § 2-3. Данные табл. 10-3 соответствуют выполнению машин с монолитной станиной; при шихтованной станине размеры $D_{\rm H1}$ и $D_{\rm H2}$, определяемые по (1-28) и рис. 10-1, соответственно отличаются от данных табл. 10-3.

Таблица 10-3

Высот	га, му	Днаме	етр, мм	_		Ширина (мм) ной шт	при одноряд- ампозке
h	h ₁	D _{Hlmax}	D _{H2max}	2 <i>p</i>	Δ _{ШТ} , мм	резаных лент	рулонной стали
80 90 100 112 132 160 180 200 225 250 280 315 355 400 450 500	4 5 5 5 6 6 7 7 7 8 8 9 9 10 11	152 170 190 214 252 308 346 386 436 436 484 544 612 692 780 878 978	73 82 93 109 130 160 181 202 230 258 290 330 398 457 522 592	2 2 2 4 4 4 4 4 4 4 4 4 4 4 4 4 4 4 4 4	4 4 4 5 5 6 7 7 7 7 7 8 8 8 8	77 86 97 114 135 166 188 209 237 265 297 337 406 465 —	

При проектировании части серии (двух машин и более на одном диаметре) для облегчения производства необходимо унифицировать основные размеры и конфигурацию магнитопровода машины в его поперечном сечении — диаметры $D_{\rm HI}$, $D_{\rm H2}$, внутренний диаметр станины $D_{\rm I}$, внутренний диаметр листов якоря $D_{\rm 2}$, наружный диаметр коллектора $D_{\rm K}$, конфигурацию и размеры листов главных и добавочных полюсов, а при полузакрытых пазах якоря также количество и размеры пазов якоря, количество и размеры коллекторных пластин.

Расчетную мощность P' определяют для двигателей по (1-25), а для генераторов — по (1-26). Для двигателей значение коэффициента $k_{\rm H}$ в (1-25) принимают из рис. 10-2. Для генераторов вместо $k_{\rm H}$ подставляют в (1-26) значение (2— $k_{\rm H}$).

Значение коэффициента $k_{\rm T}$ в (1-25) для двигателей с параллельным и смешанным возбуждением принимают из рис. 10-3. Для генераторов с параллельным возбуждением вместо $k_{\rm T}$ подставляют в (1-26) величину 2— $k_{\rm T}$. Для машин (двигателей и генераторов) с независимым или последовательным возбуждением $k_{\rm T}$ =1.

Предварительное значение КПД η' для двигателей и генераторов может быть принято на уровне средних энергетических по-казателей выпускаемых машин (рис. 10-4). Учитывая, что значение η' — предварительное, уточняемое в дальнейших расчетах, можно пренебречь влиянием на его величину класса нагревостой-кости изоляции, а следовательно, допускаемых электромагнитных нагрузок.

Для определения второго главного размера — длины сердечника якоря — вначале по (1-32) находят расчетную длину сердечника l'_2 . При этом задаются предварительным значением

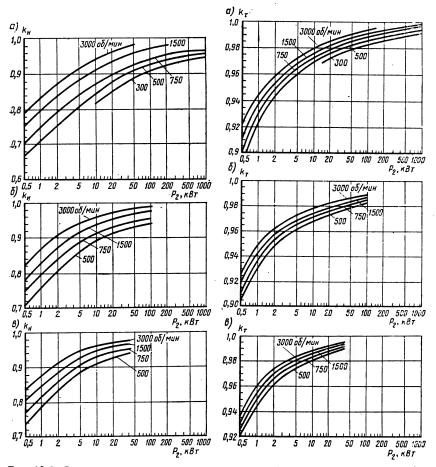


Рис. 10-2. Средние значения $k_{\rm H} = f(P_2)$ для двигателей:

а — исполнение по защите IP22; способ охлаждения IC01; б — исполнение по защите IP44; способ охлаждения IC0141; в — исполнение по защите IP44; способ охлаждения IC0041

Рис. 10-3. Средние значения $k_{\tau} = f(P_2)$ для двигателей:

а — исполнение по защите IP22; способ охлаждения IC01; б — исполнение по защите IP44; способ охлаждения IC0141; в — исполнение по защите IP44; способ охлаждения IC0041

электромагнитных нагрузок A'_2 и B'_{δ} , а также расчетным коэффициентом полюсной дуги α' .

Выбор значений A'_2 и B'_0 зависит от ряда факторов, в том числе от формы пазов и вида обмотки якоря. При $D_{\rm H2} \leqslant 202$ мм

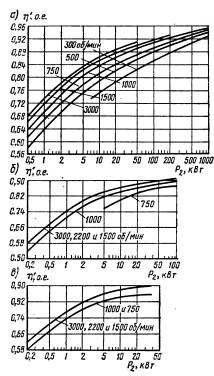


Рис. 10-4. Средние значения $\eta' = f(P_2)$:

а — исполнение по защите IP22; способ охлаждения IC01; б — исполнение по защите IP44; способ охлаждения IC0141; в — исполнение по защите IP44; способ охлаждения IC0041

(что соответствует $h \le 200$ мм) применяют полузакрытые овальные пазы со всыпной обмоткой якоря из проводов круглого поперечного сечения. При $D_{\rm H2} > 202$ мм якорь имеет открытые прямо-

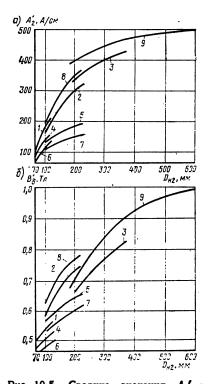


Рис. 10-5. Средние значения $A_2'==f(D_{\rm H2})$ (а) и $B_\sigma'=f(D_{\rm H2})$ (б) при классе нагревостойкости изоляции $\hat{\rm F}$: I— исполнение по защите IP22, способ охлаждения IC01, полузакрытые пазы якоря, частота вращения 1500 об/мин, число главных полюсов 2p-2; 2— то же, что I, но 2p-4; 3— IP22, IC01, открытые пазы, 1500 об/мин, 2p-4; 4— IP44, IC0141, полузакрытые пазы, 1500 об/мин, 2p-2; 5— то же, что 4, но 2p-4; 6— IP44, IC0041, полузакрытые пазы, 1500 об/мин, 2p-2; 7— то же, что 6, но 2p-4; 8— IP22 или IP44 IC17 или IC37, полузакрытые пазы, все частоты вращения, 2p-4; 9— то же, что 8, но открытые пазы

угольные пазы с обмоткой, выполняемой жесткими секциями из проводов прямоугольного поперечного сечения. Преимущества и недостатки этих двух видов исполнений указаны в § 9-4.

На рис. 10-5 приведены средние значения A'_2 и B'_{δ} , а на рис. 10-6 — α' .

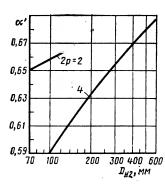


Рис. 10-6. Средние значения $\alpha' = f(D_{m2})$

Для машин со способами охлаждения IC01, IC0141 и IC0041 значения A'2 и B'6 соответствуют исполнению с изоляцией класса нагревостойкости F и с частотой вращения 1500 об/мин. При изоляции классов нагревостойкости В и Н, а также при частотах вращения, отличающихоб/мин. принимаемое из ся от 1500 рис. 10-5 значение A'_2 умножают на коэффициенты k_1 и k_4 , а B'_0 — на коэффициенты k_2 и k_5 , где поправочные коэффициенты k_1 и k_2 (табл. 10-4) учитывают влияние на принимаемые электромагнитные нагрузки изменения скаемого превышения температуры обклассах нагревостойкости MOTOK при

моток при классах нагревостойкости изоляции В и H, а k_4 и k_5 (табл. 10-5) — влияние изменения эффекта охлаждения обмоток при других частотах вращения.

Для машин со способами охлаждения IC17 и IC37 значения A'_2 и B'_6 (рис. 10-5) также соответствуют изоляции класса нагре-

Таблица 10-4

	Пог	гравочные ко	эффи циен т ы	при классе нагре	востойкости	
		В		1	н	
Коэффициен т	IP22; IC01 IP22; IC17 IP44; IC37	IP44; IC0141	I P44; IC0041	IP22; IC01 IP22; IC17 IP44; IC37	IP44; IC0141	IP44; IC0041
$egin{array}{c ccccccccccccccccccccccccccccccccccc$	0,91 0,97 0,91	0,87 0,97 0,87	0,83 0,97 0,83	1,1 1,04 1,1	1,15 1,04 1,15	1,2 1,04 1,2

Таблица 10-5

Коэффициент	Степень защиты, спо- соб охлаждения	Диаметр $D_{\mathbf{H2}}$.	Ко э ф		: <i>k</i> 4, <i>k</i> 5 щен и я, о	и к_е при б/мин	частоте
	COS ONIAMACIUM	MM	3000	2200	1000	750	500
k₄ (для A'₂)	IP22; IC01	80—120 Свыше 120—220	1,15 1,03	1,09	0,92 0,94	0,88 0,91	0,82 0,87
,		Свыше 220—360	0,96	1,02	0,98	0,95	0,92
	IP44; IC0141 IC0041	80120 Свыше 120220	0,86 0,77	0,95 0,92	1,03 1,05	1,04 1,07	1,05 1,08
k ₅ (для Ві _б)	IP22; IC01 IP44; IC0141 IC0041	80—360 80—220	1,03 1,06	1,02 1,04	0,94 0,96	0,91 0,93	0,87 0,9
k _e (для <i>i'</i> п, ^{I'} д)	IP22; IC01 IP44; I C 0141 IC0041	80—360 80—220	1,21 1,17	1,13 1,09	0,88 0,92	0,81 0,88	0,7 4 0,8

востойкости F; при изоляции классов B и H значение A'_2 умножают на коэффициент k_1 , а B'_6 — на коэффициент k_2 . Частота вращения при этих способах охлаждения практически не влияет на эффект вентиляции и соответственно на принимаемые электромагнитные нагрузки.

Электромагнитные нагрузки двигателей со степенью защиты IP22 и способом охлаждения от пристроенного электровентилятора IC06 принимают, как при способе охлаждения IC17. Для двигателей со степенью защиты IP44 и способом охлаждения от пристроенного электровентилятора IC0641 электромагнитные нагрузки вне зависимости от частоты вращения могут быть приняты такими же, как у двигателей со способом охлаждения IC0141 при n=1500 об/мин. Отношение

$$\lambda = l_2^{\prime}/D_{\rm H2} \tag{10-1}$$

целесообразно выбирать таким, чтобы оно приближалось к λ_{max} , указанному на рис. 10-7, но не превышало его. Если λ выходит за пределы λ_{max} , то, как указано в § 1-3, необходимо перейти на другую, бо́льшую стандартную высоту оси вращения и повторить расчет главных размеров и λ .

При проектировании части серии с двумя или тремя длинами сердечника якоря на одном диаметре, значение λ машины большей мощности должно приближаться к λ_{max} , но не превышать его: значение λ машины меньшей мощности не регламентируется.

В отдельных случаях, например у тихоходных машин, значение λ_{max} может быть увеличено в сравнении с данными рис. 10-7, но с соответствующей проверкой механической жесткости и прочности вала, а также коммутационных параметров машины.

двигателей постоянного тока осуществляется в настоящее время главным образом от тиристорных преобразователей. В то время как у генераторов постоянного тока пульсация напряжения мала и на работе двигателей практически не отражается, при питании от тиристорных преобразователей в кривых напряжения и тока возникают значительные переменные составляющие, которые ухудшают потенциальные условия на коллекторе и коммутацию двигателей, особенно при регулировании частоты вращения путем ослабления поля главных полюувеличивают также сов; пульсации

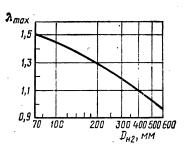


Рис. 10-7. Значения $\lambda_{max} = f(D_{H2})$

магнитные потери в стали и нагрев двигателей [27].

Уровень указанных осложнений работы двигателей зависит от качества выпрямления, которое определяется формой кривой выпрямленного напряжения и характеризуется коэффициентом пульсации, представляющим собой отношение амплитуды первой гармонической к среднему значению выпрямленного напряжения.

Для уменьшения пульсаций у двигателей с $h \leqslant 315$ мм обычно применяют питание от трехфазной мостовой схемы баз сглаживающих фильтров. Особенно неблагоприятно влияют пульсации напряжения и тока на работу двигателей большой мощности с $h \geqslant 355$ мм, поэтому у таких двигателей осуществляют питание от 6- или 12-фазных выпрямителей, а также сглаживающие фильтры. При указанных схемах питания может быть обеспечен коэффициент пульсации, не превышающий 1,1.

Чтобы улучшить работу двигателей, питаемых пульсирующим напряжением, используют шихтованные станины, однако при этом несколько усложняется конструкция двигателей и увеличивается

трудоемкость их изготовления.

При проектировании двигателей с монолитной станиной, питаемых от тиристорных преобразователей с коэффициентом пульсации более 1,1, значения A'_2 по рис. 10-5, a следует снижать на 10% о B'_1 гольсания A'_2 по рис. 10-5, a следует снижать на

10%, а B'_{δ} по рис. 10-5, δ — на 5%.

Сердечник якоря. Сердечник собирают из отдельных отштампованных листов толщиной 0,5 мм, покрытых изоляционным лаком для уменьшения потерь в стали от вихревых токов. Для сердечников рекомендуются следующие марки холоднокатаной изотропной электротехнической стали:

Коэффициент заполнения сердечника якоря сталью k_c = 0,95. При сборке сердечника размеры пазов в штампе и в свету не совпадают из-за смещения листов друг относительно друга. Припуски на сборку сердечника, приведенные в табл. 10-6, больше в случае штамповки отдельным (пазным) штампом, применяемым при изготовлении небольших партий машин; при массовом изготовлении используют комплектный (компаундный) штамп.

Таблица 10-6

Высота сси вращения h, мм 80—132 160—200 225—315	Припуск на сборку с рине паза b _с (ми		Припуск на сборку с соте паза ^h с (мм	сердечника по вы- и) для штампоз
	компаундный	пазный	компаундный	пазный
160-200	0,1 0,2 0,3 0,35	0,15 0,25 0,35 0,4		

Для повышения устойчивости работы регулируемых двигателей при низких частотах вращения, а также для снижения магнитного шума машин делают скос пазов в сердечнике. Скос может быть в пределах от 1/2 до 1 зубцового деления.

При $l_2' \leqslant 350$ мм конструктивная длина сердечника якоря $l_2 = l_2'$ с округлением до ближайшего целого числа (при длине менее 100) или до ближайшего числа, кратного пяти (при длине 100—350 мм). При $l_2' > 350$ мм для улучшения охлаждения в сер-

дечнике якоря целесообразно применение радиальных вентиляционных каналов (рис. 10-8). В этом случае значение l_2 определяется по (1-34) с округлением до ближайшего числа, кратного пяти. Количество вентиляционных каналов $n_{\rm k2}$ определяется длиной одного пакета сердечника якоря, выбираемой в пределах 55—75 мм; длина вентиляционного канала $l_{\rm k2}$ = 10 мм. Следует учесть, что при округлении l_2 соответственно изменяется расчетная длина сердечника l_2 .

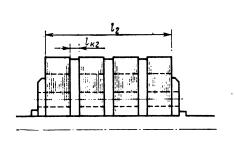
Эффективная длина сердечника якоря (мм) при отсутствии ра-

диальных каналов

$$l_{\partial\Phi^2} = k_{\rm c} l_2; \tag{10-2}$$

при наличии радиальных каналов

$$l_{\partial \Phi^2} = k_c (l_2 - n_{\kappa 2} l_{\kappa 2}).$$
 (10-3)



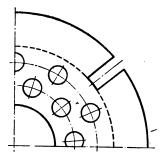


Рис. 10-8. Сердечник якоря с радиальными вентиляционными каналами

. Рис. 10-9. Лист якоря с аксиальными вентиляционными каналами

С целью улучшения охлаждения, а также для уменьшения массы и динамического момента инерции якоря в сердечниках якорей машин с $h=225\div500$ мм предусматривают каналы в коллекторе, а также круглые аксиальные вентиляционные каналы в сердечнике якоря (рис. 10-9) в соответствии с данными, приведенными ниже (N — количество рядов):

h,	MN	и.			 ٠,							225	250	280	315	355	400	450	500	
N											٠.	1	1	2	2	2	2	2	2	
$n_{\mathbf{v}}$												17	19	21	23	26	30	34	38	
d_{κ}	,	M	M			, •			,			15	16	18	20	23	26	29	3 2	

У машин с $h \le 200$ мм аксиальные каналы обычно не предусматривают из-за повышения при этом магнитной индукции в спинке якоря и затруднения с размещением каналов в коллекторе.

Предварительное значение внутреннего диаметра листов якоря D_2 определяют из рис. 10-10. При выполнении механического расчета вала на прогиб диаметр D_2 при необходимости может быть изменен.

Сердечники главных полюсов. Сердечники собирают из штампованных листов анизотропной холоднокатаной электротехнической стали марки 3411 толщиной 1 мм; коэффициент заполнения сер-

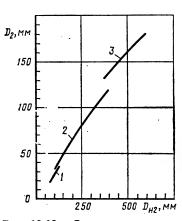


Рис. 10-10. Средние значения $D_2 = f(D_{\rm H2})$: $\emptyset =$ полуванрытые пазы якоря; 2p-2; 2- то же, что 1, но 2p-4; 3- открытые пазы якоря, 2p-4

дечника сталью $k_c=0,98$. Указанная марка стали, обладающая повышенной магнитной проницаемостью вдоль проката, снижает магнитное напряжение полюсов, но только если при штамповке ось листа полюса совпадает с направлением проката. В этом случае поперек проката, а следовательно поперек полюса, сталь будет обладать значительно меньшей магнитной проводимостью, поэтому уменьшается размагничивающее действие реакции якоря. Одновременно уменьшается магнитный поток рассеяния между главными и добавочными полюсами, что улучшает коммутацию. Листы не имеют изолирующего покрытия, так как сердечники полюсов не подвергаются периодическому перемагничиванию.

Количество главных полюсов 2*р* влияет на технико-экономические

показатели машины. При увеличении 2p уменьшается ток, приходящийся на щеточный бракет, что при неизменной ширине щеток уменьшает длину коллектора, лобовых частей обмотки якоря, а следовательно, и всей машины. Увеличение 2p уменьшает площадь поперечного сечения станины, что при неизменной ее длине снижает толщину станины и массу машины. Вместе с тем увеличение 2p повышает максимальное напряжение между коллекторными пластинами, уменьшает расстояние между главными и добавочными полюсами, в результате чего понижаются допустимое значение α' и коэффициент использования машины. Увеличение 2p также повышает трудоемкость изготовления машины.

В соответствии с опытом электромашиностроения, учитывающим указанные противоречивые требования, целесообразно применять 2p=2 для машин с $h=80 \div 100$ мм и 2p=4 для машин с $h=112 \div 500$ мм.

Форма наконечника полюса определяется видом выбранного воздушного зазора между главными полюсами и якорем. компенсированных машин для уменьшения размагничивающего действия реакции якоря и понижения уровня магнитного машин применяют эксцентричный зазор, при котором центры радиусов якоря и полюсной дуги не совпадают (рис. 10-11), при этом зазор об имеет наименьшее значение под серединой полюса, постепенно увеличиваясь к его краям. У компенсированной машины нет необходимости в устройстве эксцентричного зазора, так как МДС компенсационной обмотки направлена против МДС обмотки якоря и нейтрализует ее; у таких машин применяют концентричный зазор (рис. 10-12), одинаковый по всей ширине люсного наконечника.

Для размещения компенсационной обмотки в штампуемых листах полюса предусма-

тривают прямоугольные пазы.

Выбирают величину воздушного зазора б с учетом противоречивых требований, так как при увеличении воздушного зазора повышаются его магнитное напряжение, МДС и потери обмотки возбуждения, но уменьшается размагничивающее действие реакции якоря и улучшается устойчивость скоростной характеристики двигателя. На рис. 10-13 приведены средние значения $\delta = f(D_{H2})$, применяемые на практике.

- При применении эксцентричного зазора целесообразно выбирать $\delta''=3\delta'$, где δ' , δ'' высота зазора у оси и у края полюса соответственно. Принимаемый для расчета магнитной цепи по рис. 10-13 эквивалентный зазор (MM) $\delta = 0.75\delta' + 0.25\delta''$.

Рис. 10-11. Лист главного полюса пенсированной машины с эксцентричным зазором

Соответственно $\delta' = \delta/1.5$; $\delta'' = 2\delta$.

Длина сердечника полюса $l_n = l_2$; высоту полюса h_n рассчитывают по (10-15), после определения размеров станины. высота полюса должна быть достаточной для размещения обмот-

(10-4)

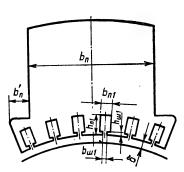


Рис. 10-12. Лист главного полюса машины с компенсационной обмоткой, с концентричным зазором

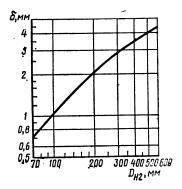


Рис. 10-13. Средние значения $=f(D_{B2})$

ки возбуждения; после расчета обмотки возбуждения и вычерчивания эскиза междуполюсного окна с расположением катушек $h_{\mathbf{n}}$ может измениться.

Расчетная ширина полюсной дуги (мм)

$$b_{\text{H.II}}' = \alpha' \tau, \tag{10-5}$$

где полюсное деление τ определяют по (1-19).

Действительная ширина полюсной дуги у некомпенсированной машины с эксцентричным зазором

$$b_{\text{H.II}} = b_{\text{H.II}}';$$
 (10-6)

у компенсированной машины с концентричным зазором

$$b_{\text{H.II}} = b_{\text{H.II}}' - 2\delta.$$
 (10-7)

Предварительное значение магнитного потока в воздушном зазоре (Вб)

$$\Phi' = B'_{\delta}b_{H,\Pi}l'_{2} \cdot 10^{-6}. \tag{10-8}$$

Эффективная длина сердечника полюса (мм)

$$l_{\vartheta \dot{\Phi}, \Pi} = k_{\rm c} l_{\rm m}. \tag{10-9}$$

Ширина сердечника полюса (мм)

$$b_{\mathbf{n}} = \sigma \Phi' \cdot 10^6 / (l_{\text{adv},\mathbf{n}} B'_{\mathbf{n}}), \tag{10-10}$$

где σ — коэффициент магнитного рассеяния главных полюсов (при $2p=2\sigma\approx 1,15$, а при 2p=4 — $\sigma\approx 1,2$); B'_{π} — предварительная магнитная индукция в сердечнике полюса, T_{π} :

Ширина уступа полюса, предназначенная для упора обмотки возбуждения при ее креплении, $b_{\rm n}' = (0.07 \div 0.14) b_{\rm n}$.

Площадь поперечного сечения наконечника «a-a» у машин без компенсационной обмотки должна быть такой, чтобы магнитная индукция в этом сечении не превышала 0,86 B_{π} . Исходя из этого, принимают в сечении «a-a» высоту (мм)

$$h'_{H,\Pi} = (b_{H,\Pi} - b_{\Pi}) B'_{\delta} / (1,67B'_{\Pi}).$$
 (10-11)

Сердечники добавочных полюсов. Сердечники собирают из штампованных листов анизотропной электротехнической стали 3411 толщиной 1 мм, коэффициент заполнения сердечника сталью $k_c = 0.98$. Преимущества применения этой стали, а также особенности штамповки такие же, как у главных полюсов. Листы сердечника не имеют изолирующего покрытия. В машинах с 2p=2 применяют один добавочный полюс $(2p_n=1)$, а с 2p=4—четыре $(2p_n=4)$.

Длина наконечника $l_{\text{н.д}}$ добавочного полюса равна l_2 . Сердечники полюсов шихтуются либо поперек оси (рис. 10-14,a), либо вдоль оси машины (рис. 10-14,6), в зависимости от того, с какой стороны целесообразно образовать выступы для упора катушек

при их креплении; размер выступа 5-8 мм.

У машин с $h=355\div500$ мм сердечники полюсов собирают из штампованных листов Т-образной формы (рис. 10-14, θ), которая усиливает прочность крепления полюса к станине и одновременно снижает магнитную индукцию в наиболее насыщенном участке полюса.

Предварительное значение ширины сердечника добавочного

полюса b'_{π} принимают по рис. 10-15.

Величину воздушного зазора δ_{π} выбирают с учетом противоречивых требований. Повышение воздушного зазора увеличивает МДС и потери обмотки добавочных полюсов, а также коэффициент рассеяния магнитного потока добавочных полюсов, но вместе с тем уменьшает МДС, необходимую для проведения этого магнитного потока через стальные участки магнитной цепи, со-

действуя осуществлению прямолинейной зависимости ЭДС $E_{\rm R}$ от тока нагрузки (см. § 10-12). На рис. 10-16 приведены средние значения $\delta_{\rm R}$ =

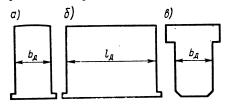


Рис. 10-14. Лист добавочного полюса с шихтовкой поперек (а) и вдоль (б) осч машины, а также Т-образной формы (в)

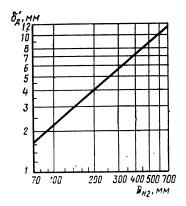


Рис. 10-16. Средние значения $\delta_{\pi}' = f(D_{\pi 2})$

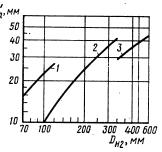


Рис. 10-15. Средние значения $b_{\pi}'=f(D_{\rm H2})$: l-2p=2, половинное число добавочных пслюсов $(2p_{\pi}-1)$; 2-2p-4, полное число добавочных полюсов $(2p_{\pi}-4)$; 3-то же — машина с компенсационной обмоткой

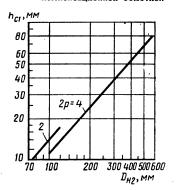


Рис. 10-17. Средние значения $h_{c1} = f(D_{B2})$

 $=f(D_{\rm H2})$, применяемые на практике. При расчете коммутационных параметров в § 10-12 значения $\delta_{\rm H}$ могут уточняться. Высоту добавочного полюса $h_{\rm H}$ рассчитывают по (10-16).

Станина. Монолитные станины выполняют из Ст3. В машинах с $h=355\div500$ мм могут применяться для улучшения коммутации станины, шихтованные из штампованных листов электротехнической стали 2312 толщиной 1 мм, коэффициент заполнения сердечника сталью $k_c=0.98$.

Примеры расчета

2. Магнитная цепь машины. Размеры, конфигурация, материал

				
Последова- тельность расчета	ба с условные обозначения Источник		Двигатель № 1	Двигатель № 2
			Главные размеры	
1	h, mm	табл. 10-1	160	· —
$\dot{2}$	h, mm	табл. 10-1	l <u>-</u>	280
2 3	$D_{\text{корп}}$, мм	(1-27),	2(160-6) = 308	2(280-8)=544
	1_	рис. 1-3	l	
4	$D_{\rm H1}$, MM	(1-29), табл. 10-3	308	544
5	$D_{\rm H2}$, MM	рис. 10-1,	160	290
·	H2,	табл. 10-3		
6	k _H	рис. 10-2	0,915	0,94
7 8	k_{T}	рис. 10-3	0,978	0,99
8	η' , o. e.	рис. 10-4	0,82	0,905
9	P', Br	(1-25)	$\frac{0.915 \cdot 0.978 \cdot 5500}{0.82} = 6002$	$\frac{0.94 \cdot 0.99 \cdot 75000}{0.905} = 77122$
	,	[_ i	,-	,
	1	Принимаем	изоляцию класса нагрево	
10	A'_{\bullet} , A/c_{\bullet}	рис. 10-5,	165	0,98.403=395
		а, табл.		
	n	10-5	0.015	0.04.0.705.0.70
11	В' ₈ , Тл	рис. 10-5,	0,615	0,94.0,765=0,72
	6, табл. 10-5			
12	a'	рис. 10-6	0.62	0.653
13	l' ₂ , mm	(1-32)	6,1.107.6002	$6, 1 \cdot 10^7 \cdot 77 122$
	2,	. `/	$\overline{160^2 \cdot 1500 \cdot 165 \cdot 0,615 \cdot 0,62} =$	$290^2 \cdot 1000 \cdot 395 \cdot 0.72 \cdot 0.653 =$
			= 152	= 301
14	λ	(10-1)	152/160 = 0,95	301/290=1,04
15	λ _{max}	рис. 10-7	1,34	1,2
,				

Сердечник якоря

Принимаем для сердечника якоря: сталь 2013, толщина 0,5 мм, листы сердечника якоря лакированные; форма павов для двигателя № 1 полузакрытая овальная, для двигателя № 2 — открытая прямоугольная; род обмотки для двигателя № 1 двукслойная всыпная, для двигателя № 2 — двукслойная из жестких секций; скос пазов для двигателя № 1 на 1/2 зубцового деления, для двигателя № 2 — на 1 зубцовое деление.

16	, k.	I 6 10-3 I	0,95	0,95
17	$b_{\rm c}$, MM	табл. 10-6		0,3
18	$h_{\rm c}$, MM	то же	· - .	0,3
19	l, MM	§ 10-3	155	300
20	$l_{3\dot{0}2}$, MM	(10-2)	$0.95 \cdot 155 = 147.2$	0,95.300 = 285
21	n _{K2}	6 10-3	·	21
22	$d_{\kappa 2}$, MM	6 10-3		18
23	D_{\bullet} , MM	рис. 10-10	50	90

Сердечник главных полюсов

Принимаем для сердечников главных полюсов сталь 3411, толщина 1 мм, листы сердечников полюсов неизолированные; компенсационная обмотка не требуется; вид воздушного зазора между главными полюсами и якорем эксцентричный.

24	k _c	§ 10-3 § 10-3 puc. 10-13	0,98	0,98 4
26	д, мм	рис. 10-13	1,6	2,7

Последова- тельность расчета	Условные обозначе- ния	Источни к	Двигатель № 1	Двига т ель № 2
27	δ', мм	(10-4)	1,6/1,5=1,07	2,7/1,5=1,8
28	δ", мм	(10-4)	$2 \cdot 1,6 = 3,2$	$2 \cdot 2,7 = 5,4$
29	l_{Π} , mm	§ 10-3	155	300
30	τ, MM	(1-19)	$\pi \cdot 160/4 = 125,6$	$\pi \cdot 290/4 = 227,6$
31	<i>b'</i> _{н.п} , мм	(10-5)	$0,62 \cdot 125,6 = 77,9$	$0,653 \cdot 228 = 148,9$
32	<i>b</i> _{н.п} , мм	(10-6)	78	149
33	<i>В'</i> п, Тл	§ 10-3	1,45	1,65
34	Ф′, Вб	(10-8)	$0,615.77,9.155.10^{-6} = 7,43.10^{-8}$	$0,72 \cdot 148,9 \cdot 300 \cdot 10^{-6} = 32,16 \cdot 10^{-8}$
35	<i>l</i> эф.п, мм	(10-9)	$0,98 \cdot 155 = 151,9$	0,98.300 = 294
36	<i>b</i> _п , мм	(10-10)	$\frac{1,2\cdot7,43\cdot10^{-8}}{0,98\cdot155\cdot1,45}\cdot10^{6}=40$	$\frac{1,2\cdot32,16\cdot10^{-8}}{0,98\cdot300\cdot1,65}\cdot10^{6}=80$
37	<i>b'</i> п, мм	§ 10-3	0,1.40=4	0,08.80≈6,5
38	<i>h'</i> н.п, мм	(10-11)	$\frac{(77,9-40)\ 0,615}{1,67\cdot 1,45} = 9,63$	$\frac{(148,9-80)0,72}{1,67\cdot1,65} = 17,95$

Сердечники добавочных полюсов

Принимаем для сердечников добавочных полюсов сталь марки 3411 толщиной 1 мм, листы сердечников полюсов неизолированные.

39	k _c	§ 10-3	0,98	0,98
40	$2p_{\rm L}$	§ 10-3	4	4.
41	$l_{\rm H,A}$, mm	§ 10-3	155	300
42	$l_{\rm H}$, MM	§ 10-3	155-2-5=145	300
43	<i>b'</i> д, мм	рис. 10-15	19	35
44	δ' _π , мм	рис. 10-16	3,3	5,4

Станина

Принимаем монолитную станину из стали марки Ст3.

	•	•		
45	l_1 , MM	§ 10-3	155+0,65⋅125,6≈235	300+0,65.227,6≈450
46	B'c1, Тл	§ 10-3	1,15	1,25
47	<i>h</i> _{с1} , мм	(10-12)	$\frac{1,2\cdot7,43\cdot10^{-8}}{2\cdot235\cdot1,15} \cdot 10^{6} = 17$	$\frac{1,2\cdot32,16\cdot10^{-8}}{2\cdot450\cdot1,25}10^{6}=34$
48	h_{c1} , MM	рис. 10-17	19	37
49	Вс.п, Тл	(10-13)	$\frac{1,2\cdot7,43\cdot10^{-8}}{2(155+40)17}10^{6}=1,345$	$\frac{1,2\cdot32,16\cdot10^{-8}}{2(300+80)34}10^{6}=1,493$
50	В _{с.п.доп} , Тл	§ 10-3	1,7	1,7
51	D_1 , mm	(10-14)	308-2 · 17=274	544-2-34-476
52	h_{Π} , MM	(10-15)	$\frac{274 - 4 \cdot 1,6 - 160}{2} = 53.8$	$\frac{476-4\cdot 2,7-290}{2}=87,6$
53	$h_{\mathtt{Д}}$, мм	(10-16)	$\frac{274 - 4 \cdot 3,3 - 160}{2} = 50,4$	$\frac{476-4\cdot5,4-290}{2}=82,2$
	ı	1		,

На длину станины l_1 влияет выбранная форма подшипниковых щитов — глубокие, мелкие или плоские. Минимальная длина станины должна быть такой, чтобы станина перекрывала лобовые части катушек главных и добавочных полюсов, а также соединения компенсационной обмотки.

При 2p=2 длина станины $l_1\approx l_2+0.5\tau$, при 2p=4 длина станины $l_1\approx l_2+0.65\tau$; высота станины (мм)

$$h_{c1} = \sigma \Phi' \cdot 10^6 / (2k_c l_1 B'_{c1});$$
 (10-12)

 $k_{\rm c} = 1$ — для монолитной станины; $B'_{\rm cl}$ — предварительная магнитная индукция в станине, Тл:

Для шихтованных станин значение $B_{\rm c1}$ может быть увеличено до 1,5 Тл.

Для проверки приемлемости полученного значения $h_{\rm c1}$ на рис. 10-17 приведены средние значения $h_{\rm c1}$, применяемые на практике. Магнитная индукция в месте распространения магнитного потока в станине при входе его в главный полюс

$$B_{\rm c.n} = \sigma \Phi' \cdot 10^6 / [2(l_{\rm n} + b_{\rm n}) h_{\rm c1}].$$
 (10-13)

Если значение $B_{c,n} > 1,7$ Тл, то h_{c1} увеличивают.

Внутренний диаметр монолитной станины или шихтованного сердечника станины (мм)

$$D_1 = D_{H1} - 2h_{c1}. \tag{10-14}$$

Высота главного и добавочного полюсов (мм)

$$h_{\rm n} = (D_1 - 4\delta - D_{\rm H2})/2;$$
 (10-15)

$$h_{\pi} = (D_1 - 4\delta_{\pi} - D_{H2})/2,$$
 (10-16)

где 46 или $4\delta_{\pi}$ учитывает кроме двух воздушных зазоров необходимость расположения стальных прокладок между станиной и полюсами, предназначенных для регулирования воздушного зазора; в машинах большой мощности ($h \geqslant 355$ мм) эти прокладки между станиной и добавочными полюсами могут выполняться из немагнитного материала, например из латуни.

§ 10-4. Обмотка якоря

Основные положения. Якорь выполняет в машине постоянного тока важную роль при передаче и преобразовании энергии в машине, поэтому определение параметров обмотки якоря требует особой внимательности. Неудачный выбор параметров может отразиться на всех дальнейших этапах расчета и на технико-экономических показателях машины.

Расчет обмотки охватывает следующие основные этапы: определение количества параллельных ветвей и типа обмотки якоря; определение количества пазов, витков и коллекторных пластин,

шагов обмотки, количества и шага уравнительных соединений; расчет размеров пазов и проводов обмотки; определение сопротивления обмотки и длины вылета лобовой части обмотки; проверка уровня удельной тепловой напряженности обмотки от электрических потерь в обмотке.

Типы обмоток. Предварительное значение тока (А) якоря

у двигателей -

$$I_2 = k_{\tau} P_2 / (\eta U);$$
 (10-17)

у генераторов

$$I_2 = (2-k_{\rm T})P_2/U,$$
 (10-18)

где P_2 — номинальная отдаваемая мощность, Вт.

Тип обмотки якоря, определяемый количеством главных полюсов 2p и током якоря I_2 , принимают по табл. 10-7.

		- 4,0
Тип обмотки	Количество полюсов 2p	Ток І₂, А
Простая петлевая Простая волновая Простая петлевая или лягушечья Двухходовая петлевая или лягушечья	2 4 4 4	До 700. Свыше 4 00 до 1600 Свыше 1300

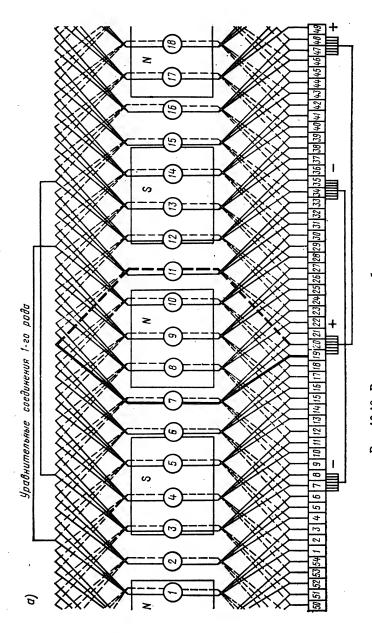
Таблица 10-7

При выборе петлевой или лягушечьей обмотки следует учитывать, что для быстроходных машин (окружная скорость якоря $v_2>40\,\mathrm{M/c}$) и для машин, работающих с высокими перегрузками ($I_{\mathrm{max}}/I_{\mathrm{H}}>2$), более целесообразно применение лягушечьей, а для остальных машин — петлевой обмотки. Окружная скорость якоря ($\mathrm{M/c}$)

$$v_2 = \pi D_{\rm H2} n/60\,000. \tag{10-19}$$

Основные свойства разных типов обмотки якоря, в том числе условия симметрии, количество параллельных ветвей 2a, количество секций, расположенных по ширине паза $N_{\rm ш}$, количество пазов якоря Z_2 и коллекторных пластин K, обеспечивающих снижение пульсаций магнитного потока и улучшенные коммутационные параметры, а также формулы определения шагов обмотки подробно освещены в учебниках по электрическим машинам. Все рекомендации для машин с 2p=2 и 2p=4 приведены в табл. 10-8.

Рассмотрим некоторые особенности обмоток, которые следует учитывать при проектировании машин. Простая петлевая обмотка выполняется равносекционной. Уравнительные соединения первого рода располагают по одному на один или два паза якоря. Площадь поперечного сечения уравнителей составляет около 30% площади поперечного сечения эффективного проводника. У машин



q — простая петлевая равносекционная 2p-4; 2q-4; Z-18; K-54; $N_{\rm II}=3$; $y_{\rm I}=4$; $y_{\rm I}=12$; $y_{\rm R}=y-1$; $y_{\rm 2}=11$; $y_{\rm FDI}=27$ Рис. 10-18. Развернутые схемы обмоток якоря:

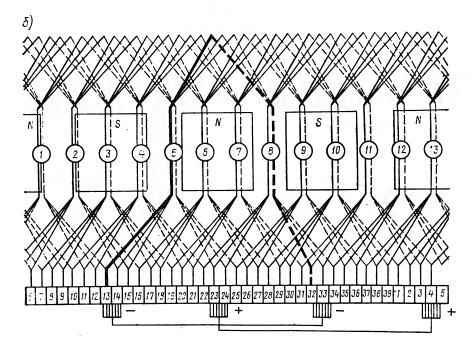


Рис. 10-18 (продолжение): 6 — простая волновая равносекционная: 2p-4; 2a-2; Z-13; K-34; N₁₀=3; y₁=3; y₂=10

с 2p=2 надобность в уравнительных соединениях отпадает. На рис. 10-18,a приведена развернутая схема равносекционной простой петлевой обмотки с уменьшенным числом пазов и коллекторных пластин.

Двухходовая петлевая обмотка, выполияемая двукратнозамкнутой, ступенчатой (для улучшения коммутационных параметров), имеет уравнительные соединения как первого, так и второго рода. Число уравнительных соединений первого рода должно быть не менее одного на две-три коллекторные пластины. Соотношение площадей поперечного сечения уравнительных соединений и эффективных проводников такое же, как у простой петлевой обмотки.

Простая волновая обмотка обычно выполняется равносекционной; у машин с $h\geqslant 355$ мм для улучшения коммутации применяют ступенчатую обмотку. В отдельных случаях используют несимметричную равносекционную обмотку с «мертвой» секцией, которая не присоединяется к коллектору. Такое исполнение в машинах мощностью до $100~{\rm kBr}$ и при $K>100~{\rm he}$ ухудшает коммутации. На рис. 10-18, 6 приведена для примера развернутая схема равносекционной простой волновой обмотки с уменьшенным числом пазов и коллекторных пластин.

Лягушечья обмотка имеет одинаковое число параллельных ветвей в составляющих ее петлевой и волновой обмотках, поэтому

0						-								
Тип обмотки	Ки	2p	2a	Z,	K	Z ₂ /P	KIP	涿	yn	$y=y_{\rm K}$	yı	yı	yp1	y _{yp}
Простая петлевая равносекционная	гевая ная	2	2	Четное	Четное	Четное		4; 3; 5; 5;	Z ₂ /2—1	于	$N_{\mathrm{m}} \theta_{\mathrm{n}}$	y1—y	i	1
		4	4	4N+2	^	Нечет- ное	четноз Нечет- ное	3; 5	$Z_2/2p\mp\epsilon=$ целое число	1	$N_{\mathbf{m}} y_{\mathbf{n}}$	y_1-y	K/p	1
Двухходовая пет- левая ступенчатая	пет- чатая	4	∞	Четное	Четное	Четное	Четное	2; 3;	Ступенча- тое	± 2	$K/2p\mp 1$	$K/2p\pm 1$	K/p	K/p K/p
Простач волновая равносекционная	ная	4	8	Нечет- ное	Нечет- ное	Дроб- ное с полови- ной	Дроб- ное с полови- ной	3; 5	Z ₃ /2p∓ε= целое число	<u>K干1</u> p	N _m y _n	y—y ₁		1
Простая волновая ступенчатая	новая	4	8	Нечет- ное	Нечет- ное	Дроб- ное с полови- ной	Дроб- нбе с полови- ной	3; 5	Ступенчатое	<u>K</u>	<i>K/2p</i> ∓ε= целое число	.y—yı	1	ı
Лягушечья равносекци-	петле- вая	4	4m	Jorna	Ueruoe	Нечет-	Нечет-	ς.	$Z_2/2p\mp\varepsilon=$ neage uncag	$\pm m$	$N_{ m m} y_{ m u}$	$N_{\mathrm{m}}y_{\mathrm{n}}\mp m$	١	1
резная	волно- вая	P	4m	200		ное	H00		Z ₃ /2p∓e	K/p∓m	$K/p-N_{\mathbf{m}y_{\mathbf{n}}}$ $N_{\mathbf{m}y_{\mathbf{n}}\mp m}$	$N_{ m ugn}\mp m$	1	1

Примечавия: 1. ½ в н ½ — перзыйн второй частичные шаги по элементарным пазам; у — результнрующий шаг по элементарным пазам; у п — шаг по реальным пазам; вурд и вура — шаги уравнительных соединений первого и второго рода соответственно; в — укорочение шага обможи; т — количество ходов

обмотки.
2. В выражениях для у и и у доухходовой петлевой ступенчатой обмотки знаки перед единицей должим быть развыми.
3. В выражениях для у петлевой и волюзов обмоток, составляющих лягушечво, знаки перед • должим быть развыми; в выражениях для $y = y_{\rm g}$ указавных обмоток знаки перед л также должим быть разными.
4. Здесь N — любое целое число.

волновую обмотку выполняют многоходовой однократнозамкнутой. Площади поперечного сечения проводников каждой из обмоток одинаковые. Проводники располагают в четыре слоя повысоте паза: крайние принадлежат волновой, а средние — петлевой обмотке. К каждой коллекторной пластине присоединяют четыре эффективных проводника — два от петлевой и два от волновой обмотки.

При расчете лягушечьей обмотки целесообразно рассматривать ее как петлевую с двумя параллельными проводами по высоте паза; при этом условия выполнимости, расчет шагов и конструкция изоляции должны соответствовать лягушечьей обмотке.

Количество витков обмотки и коллекторных пластин. Предварительное количество витков обмотки якоря

$$w'_2 = 30k_H U/[(p/a)n\Phi'].$$
 (10-20)

Для лягушечьей обмотки значение w'2 соответствует числу витков каждой из составляющих обмоток — петлевой и волновой.

Предварительное количество витков в секции для машин с полузакрытыми пазами якоря

$$w'_{c2} \approx 1.8 w'_2/D_{H2}.$$
 (10-21)

Полученное значение w'_{c2} может быть целым числом или целым числом с дробью, так как всыпная обмотка из круглых проводов допускает разное число витков в секциях, расположенных в одном пазу. Например, при трех секциях в пазу $(N_{\rm III}=3)$ и числе витков в секциях 4-5-4 среднее значение $w_{c2}=4^{1/3}$.

У машин с открытыми пазами якоря и обмоткой из прямоугольных проводов предварительное значение

$$w'_{c2} \approx 2.3 w'_2/D_{H2}.$$
 (10-22)

Полученное число округляют до ближайшего целого значения w_{c2}

Предварительное количество пазов якоря

$$Z'_2 = w'_2/(N_{\text{III}}w_{c2}),$$
 (10-23)

где $N_{\rm m}$ принимают в зависимости от 2p и типа обмотки из табл. 10-8; Z'_2 — округляют до ближайшего значения Z_2 , удовлетворяющего условиям той же таблицы.

Количество коллекторных пластин

$$K = N_{\rm m} Z_2$$
. (10-24)

При выборе $N_{\rm ut}$ и Z_2 следует учитывать, что зубцовое деление по наружному диаметру якоря (мм)

$$t_2 = \pi D_{\rm H2}/Z_2 \tag{10-25}$$

не должно выходить за пределы:

Меньшие значения t_2 соответствуют меньшим h.

Наружный диаметр коллектора связан с наружным диаметром якоря и конструкцией коллектора (с петушками или без петушков). Коллекторы без петушков применяют в якорях с полузакрытыми пазами в тех случаях, когда концы проводов обмотки могут быть заложены в канавки, выфрезерованные в пластинах коллектора. Возможность эта определяется величиной произведения 2cd, которое не должно превышать 9 мм (здесь c — число элементарных проводов в эффективном проводнике; d — диаметр неизолированного провода, мм). При больших значениях этого произведения, а также в якорях с открытыми пазами и прямоугольными проводами применяют коллектор с петушками.

Наружный диаметр коллектора при полузакрытых пазах якооя и отсутствии петушков на коллекторе (мм)

$$D_{\kappa} \approx (0.75 - 0.8) D_{H2},$$
 (10-26)

при открытых пазах якоря и наличии петушков на коллекторе (мм)

$$D_{\kappa} \approx (0.65 - 0.7) D_{H2}.$$
 (10-27)

Диаметр $D_{\mathbf{x}}$ по ГОСТ 19780 округляют до ближайшего значения предпочтительного ряда: 56; 63; 71; 80; 90; 100; 112; 125; 140; 160; 180; 200; 224; 250; 280; 315; 355; 400; 450; 500 мм.

Коллекторное деление (мм)

$$t_{\kappa} = \pi D_{\kappa}/K. \tag{10-28}$$

Минимально допустимое коллекторное деление $t_{\text{кmin}}$ определяется технологией изготовления коллектора:

количеством параллельных ветвей. После этого должно быть проверено максимальное напряжение между соседними коллекторными пластинами при нагрузке (B)

$$U_{\text{Kmax}} = 2pUk_{\text{M}}/(\alpha'K). \quad (10-29)$$

Коэффициент искажения поля $k_{\rm u}$ равен отношению максимальных значений магнитной индукции при нагрузке и при х. х. На это отношение влияет величина и форма воздушного зазора машины, а у двигателя также диапазон регулирования частоты вращения ослаблением

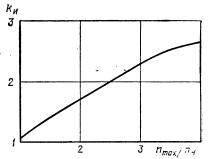


Рис. 10-19. Коэффициент искажения поля $k_{\rm m} = f(n_{\rm max}/n_{\rm m})$ для некомпенсированных двигателей с эксцентричным зазором

поля главных полюсов. Средние значения $k_{\rm u} \!\!=\!\! f(n_{\rm max}/n_{\rm H})$ двигателей без компенсационной обмотки, имеющих эксцентричный зазор, приведены на рис. 10-19. При наличии компенсационной обмотки $k_{\rm u} \!\!=\! 1$.

Значения $U_{\text{кmax}}$ не должны превышать приведенных ниже:

$$h$$
, MM . . . 80—100 112—200 225—315 355—500 $2p$ 2 4 4 4 $U_{\text{K max}}$, B . 100 50 30 25

После указанной проверки $U_{\mathtt{kmax}}$ уточняют число витков обмотки якоря

 $w_2 = w_{c2}K.$ (10-30)

Для лягушечьей обмотки w_2 равно количеству витков каждой из соответствующих обмоток.

В пазу количество эффективных проводников

$$N_{n2} = 2N_{\text{ii}}w_{c2};$$
 (10-31)

ток в пазу (А)

$$I_{n2\Sigma} = N_{n2}I_2/(2a). \tag{10-32}$$

Значение $I_{n2\Sigma}$ не должно превосходить 1500 A.

Если w_2 отличается от w'_2 более чем на 5%, то корректируют предварительное значение магнитного потока (Вб)

$$\Phi'' = \Phi'w'_2/w_2 \tag{10-33}$$

и магнитной индукции в воздушном зазоре (Тл)

$$B''_{\delta} = B'_{\delta} w'_{2} / w_{2}.$$
 (10-34)

Уточненная линейная нагрузка якоря (А/см)

$$A_2 = 20w_2I_2/(\pi D_{H2}2a) \tag{10-35}$$

Полученное при расчете значение A_2 не должно отличаться от принятого при определении главных размеров более чем на 10%; в ином случае следует применять обмотку якоря с измененным количеством витков.

Обмотка якоря с овальными полузакрытыми пазами. Полузакрытые пазы якоря применяют в основном овальной формы (рис. 10-20). При этом радчусы r_1 и r_2 принимают такими, чтобы стенки зубцов были параллельны (b_{32} —const) на протяжении расстояния h_1 . Обеспечиваемое при этом постоянство магнитной индукции B_{32} по высоте указанного участка зубца уменьшает МДС для зубцов. Примерные значения высот пазов h_{12} приведены на рис.

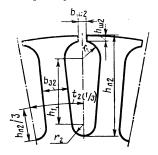


Рис. 10-20. Форма и размеры полузакрытого овального паза якоря

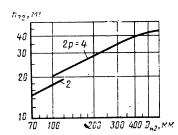


Рис. 10-21. Средние значения $h_{m2} = f(D_{m2})$

10-21. Чем больше принимаемое значение $h_{\rm n2}$, тем меньше высота спинки якоря $h_{\rm c2}$ и соответственно больше магнитная индукция в спинке $B_{\rm c2}$. Если при проверке расчетом предварительное значение $B_{\rm c2}'$ превысит предел, указанный в табл. 10-9, высоту паза $h_{\rm n2}$, принятую из рис. 10-21, снижают.

Таблица 10-9

Степень защи ты и способ охлаж-	Количество полюсов 2 <i>р</i>	Магнитная индукц перемагничивани	ия В _{с2} при частоте я f=pn/60, Гц
дения		100—50	менее 50
IP22; IC01	2 4 и бол е е	1,6 1,4	1,7 1,45
IP44; IC0141	2 4 и более	1,35 1,15	1,4 1,4 1,2
IP44; IC0041	2 4 и более	1,25 1,05	1,3 1,1

Примечание. Для машин со степенями защиты 1Р22 и IP44, со способами охлаждения IC17 и IC37 значение $B_{\rm C2}$ принимают, как для машин со степенью защиты IP22 и со способом охлаждения IC01.

Расчет размеров зубцовой зоны (зубцов и пазов) якоря начинают с определения ширины зубца b_{32} , а затем радиусов r_1 и r_2 . Для контроля определяют значения b_{32} (мм), соответствующие вычисленным r_1 и r_2 :

$$b_{32} = \pi (D_{H2} - 2h_{H2} - 2r_1)/z_2 - 2r_1;$$
 (10-36)

$$b_{32} = \pi (D_{H2} - 2h_{\pi 2} + 2r_2)/z_2 - 2r_2.$$
 (10-37)

Значения b_{s2} из этих формул должны быть практически одинаковыми и равными b_{s2} из (10-42).

Для обмоток якорей с полузакрытыми пазами у машин с h= $80\div200$ мм применяют при изоляции класса нагревостойкости В провода марки ПЭТВ, класса F—провода ПЭТ-155, класса Н—провода ПЭТ-200 или ПСДКТ. Диаметр проводов выбирают таким, чтобы коэффициент заполнения паза

$$k_{\pi} = N_{\pi 2} c(d')^{2} / S_{\pi 2}''$$
 (10-38)

не превышал 0,75.

Здесь d' — диаметр изолированного провода; $S_{\pi 2}''$ — площадь поперечного сечения паза, занимаемая обмоткой [см. (10-50)]. Количество элементарных проводов в одном эффективном c выбирают, исходя из того, чтобы диаметр провода без изоляции d не превышал 1,68 мм; причина этого ограничения заключается в затруднении с всыпанием проводов большего диаметра в пазы и в связи с этим в повышении возможности замыкания проводов в пазах.

Значения k_{π} выше 0,75 не следует применять, так как при этом обмотка укладывается в пазы под значительным механическим воздействием, способным повредить изоляцию, что может повлечь за собой к. з. витков обмотки или пробой обмотки на корпус. При малых значениях k_{π} (менее 0,65), в связи с увеличением плотности тока в пазу, увеличивается температура обмотки. Это может потребовать удлинения

сердечников статора и ротора. Кроме того, для уплотнения обмотки в пазу потребуются утолщенные клинья.

Уровень удельной тепловой 2000 нагрузки якоря от электрических потерь в обмотке в значительной мере определяет ожидаемое превышение температуры обмотки. Как показано в § 5-4, этот уровень характеризуется произведением линейной нагрузки обмотки на плотность тока в проводах — A_2J_2 .

У спроектированной обмотки якоря определяют указанное произведение и сравнивают его со средним допускаемым значением из рис. 10-22. Для машин со способами охлаждения IC01, IC0141 и IC0041 значения A_2J_2 на рисунке соответствуют исполне-

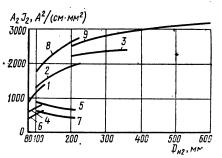


Рис. 10-22. Средние значения $A_2I_2 = f(D_{H2})$ при классе нагревостойкости изоляции F:

I — исполнение по защите IP22, способ охлаждения IC01, полузакрытые пазы якоря, частота вращения I500 об/мин, число главных полюсов 2p=2; 2 — то же, что I, но 2p=4; 3 — IP22, IC01, открытые пазы, I500 об/мин, 2p=4; 4 — IP44, IC0141, полузакрытые пазы, I500 об/мин, 2p=2; 5 — то же, что 4, но 2p=4; 6 — IP44, IC0041, полузакрытые пазы, I500 об/мин, 2p=2; 7 — то же, что 6, но 2p=4; 6 — IP22 или IP44, IC17 или IC37, полузакрытые пазы, все частоты вращения, 2p=4; 9 — то же, что 8, все что 6 но открытые пазы

нию с изоляцией класса нагревостойкости F и с частотой вращения 1500 об/мин. При изоляции классов нагревостойкости В и Н, а также при частотах вращения, отличающихся от 1500 об/мин, принимаемое из рисунка значение A_2J_2 умножают на квадрат коэффициентов k_1^2 и k_4^2 , где поправочный коэффициент k_1 (см. табл. 10-4) учитывает влияние на допускаемую удельную тепловую нагрузку изменения допускаемого превышения температуры при классах нагревостойкости изоляции В и Н, а k_4 (см. табл. 10-5) — влияние изменения эффекта охлаждения обмотки других частотах вращения. У машин со способами охлаждения IC17 и IC37 значения A_2J_2 на рисунке также соответствуют изоляции класса нагревостойкости F; при классах В и Н принимаемое значение A_2J_2 умножают на квадрат коэффициента k^2 ₁. Частота вращения при этих способах охлаждения практически не влияет на эффект вентиляции и соответственно на допускаемое значение A_2J_2 .

У двигателей со степенью защиты IP22 и способом охлаждения IC06 допускаемое значение A_2J_2 принимают, как при способе охлаждения ІС17, а у двигателей со степенью защиты ІР44 и способом охлаждения IC0641, вне зависимости от частоты вращения, как у двигателей со способом охлаждения IC0141 =1500 об/мин.

Если полученный при расчете машины показатель A_2I_2 превышает допускаемое значение более чем на 15%, следует повысить площадь поперечного сечения провода, высоту $h_{\rm H2}$ и площадь поперечного сечения паза S_{n2} с учетом того, чтобы значение B_{c2} не превысило при этом пределов, указанных в табл. 10-9; другим способом является удлинение сердечника якоря — при этом увеличится магнитный поток Ф' и уменьшится количество проводников в пазу, либо количество пазов якоря.

Сопротивление обмотки якоря при t=20 °C, вычисленное (10-58) и выраженное по (10-59) в о. е., сопоставляют (для контроля вычислений) со значением, определяемым по формуле

$$r_{2*} = \pi D_{H2} l_{cp2} (A_2 J_2) / (114 \cdot 10^4 I_2 U).$$
 (10-39)

(10-43)

Размеры овальных полузакрытых пазов и проводов, а также значения сопротивления обмотки якоря определяют в такой следовательности.

Высота паза (мм)
$$h_{u2}$$
 — из рис. 10-21 h_{c2} — (10-40) Предварительная магнитная индукция в спинке якоря (Тл) $B'_{c2} = \frac{\Phi' \cdot 10^6}{2l_{s}\Phi_2 h_{c2}}$ (10-41) То же, допускаемое значение Предварительная магнитная индукция в зубцах (Тл) Ширина зубца (мм) $b_{32} = t_2 B'_{\delta} / (k_c B'_{32})$ (10-42) Высота шлица паза (мм) h_{m2} — 0,8 $r_1 = \frac{\pi(D_{H2} - 2h_{m2}) - Z_2 b_{32}}{2(Z_2 + \pi)}$ (10-43)

То же, меньший

Ширина зубца (мм)

То же, контрольное значение

Расстояние между центрами радиусов (мм)

Площадь поперечного сечения паза в штампе (мм²)

Площадь поперечного сечения паза в свету $(мм^2)$

Площадь поперечного сечения корпусной изоляции (мм²)

То же, клина и прокладок

Площадь поперечного сечения паза, занимаемая обмоткой (мм²)

Предварительный диаметр провода с изоляцией (мм)

Ближайший меньший стандартный диаметр провода с изоляцией и без изоляции (мм)

Уточненный коэффициент заполнения паза

Площадь поперечного сечения провода без изоляции при принятом диаметре (мм²)

Плотность тока в обмотке (А/мм2)

Удельная тепловая нагрузка якоря от потерь в обмотке [A²/(см·мм²)]

То же, допустимое значение

Среднее зубцовое деление якоря (мм)

Средняя ширина секции обмотки (мм)

Средняя длина одной лобовой части секции (мм)

Средняя длина витка обмотки, мм Сопротивление обмотки при температуре 20°C (Ом)

То же, в относительных единицах То же, контрольное значение

Длина вылета лобовой части обмотки, мм $r_2 = \frac{\pi (D_{H2} - 2h_{H2}) - Z_2 b_{32}}{2(Z_2 - \pi)}$ (10-44)

 b_{32} — по (10-36)

 b_{32} — no (10-37)

 $h_1 = h_{m2} - h_{m2} - r_1 - r_2$ (10-45)

 $S_{12} = \frac{\pi}{2} (r_1^2 + r_2^2) + (r_1 + r_2)h_1$

 $S'_{\pi_2} = \frac{\pi}{2} \left[\left(r_1 - \frac{b_c}{2} \right)^2 + \left(r_2 - \frac{b_c}{2} \right)^2 \right] +$

 $+ (r_1 + r_2 - b_c)h_1$ (10-47)

 $S_{H} = b_{H} (2\pi r_{1} + \pi r_{2} + 2h_{1})$ (10-48)

 $S_{\kappa\pi} + S_{\pi p} \approx 5r_1 \tag{10-49}$

 $S''_{\pi 2} = S'_{\pi 2} - S_{\pi} - S_{\kappa \pi} - S_{\pi p}$ (10-50)

 $d'| = \sqrt{0.75S''_{\pi 2}/(N_{\pi 2}c)}$ (10-51)

d'/d — из приложения 1

 $k_{\rm m} - - \pi o (10-38)$

S — из приложения 1

 $J_2 = I_2/(2acS) \tag{10-52}$

 A_2J_2 (10-53)

 A_2J_2 — из рис. 10-22

 $t_{\rm cp} = \pi (D_{\rm H2} - h_{\rm H2})/Z_2 \tag{10-54}$

 $b_{cp} = t_{cp} y_{\pi} \tag{10-55}$

 $l_{\pi 2} = (0.7 + 0.4p)b_{cp} + 15 \tag{10-56}$

 $l_{\text{cp2}} = 2(l_2 + l_{\pi 2}) \tag{10-57}$

 $r_2 = \frac{w_2 l_{\text{cp2}}}{57(2a)^2 c S \cdot 10^3} \tag{10-58}$

 $r_{2} = r_2 I_2 / U$ (10-59)

 r_{2*} — no (10-39)

 $l_{\text{n2}} = (0.12 + 0.14p) b_{\text{cp}} + 7.5$ (10-60)

Здесь b_{π} — односторонняя толщина корпусной изоляции, равная 0,35 мм (при высоте оси вращения машины h=80+112 мм) и 0,5 мм (при h=132+200 мм).

Степень защиты и способ охлаж-	Предварите	льные значения м при частоте пере		
дения	100	, 75	50	25 и ниже
IP22; IC01 IP44; IC0141 IP44; IC0041	1,75 1,5 1,4	1,85 1,6 1,5	1,95 1,65 1,6	2,0 1,7 1,65

Примечания: 1 Уточненные при дальнейших расчетах значения B'_{32} не должны превышать указанные в таблице более чем на 10%. 2. Для машин со степенью защиты IP22 и IP44, со способом охлаждения IC17 и IC37 значения B'_{32} принимают, как для машин со степенью защиты IP22 и способом охлаждения IC01.

Корпусную изоляцию паза для удобства намотки якоря выпускают наружу через шлиц паза, поэтому принимают ширину шлица паза (мм)

$$b_{m2} = d' + 2b_n + 0.3.$$
 (10-61)

Конструкция изоляции обмотки якоря с овальными полузакрытыми пазами приведена в приложении 24.

Обмотка якоря с прямоугольными открытыми пазами Достоинством прямоугольных открытых пазов якоря (рис. 10-23) явля-

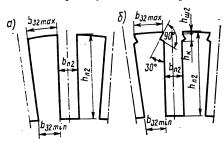


Рис. 10-23. Форма и размеры открытого прямоугольного паза якоря с креплением обмотки:

a — бандажами; 6 — клиньями

ется возможность размещения проводов прямоугольного поперечного сечения, что значительно повышает фициент заполнения пазов медью. При прямоугольных проводах обмотка изготовляется из жестких формованных катушек; такая обмотка обладает большей надежностью. чем всыпная из круглых проводов.

Примерные значения высот пазов h_{n2} приведены на рис. 10-21.

Как и у овальных полузакрытых пазов, определяемое при расчете значение $B_{\rm c2}$ сравнивают с допускаемыми пределами, указанными в табл. 10-9. При превышении указанных пределов необходимо снизить принятую высоту паза $h_{\rm n2}$.

Расчет размеров зубцовой зоны якоря начинают с определения ширины зубца в наиболее узком месте; затем рассчитывают ширину паза.

Для обмоток якорей с прямоугольными открытыми пазами у машин с $h=225\div315$ мм применяют при изоляции класса нагревостойкости В прямоугольные провода марки ПЭТВП, класса F— провода ПЭТП-155, класса Н— провода ПЭТП-200 или ПСДКТ. У машин с $h=355\div500$ мм используют при изоляции

классов нагревостойкости В и F прямоугольные провода марки ПСД, класса Н — марки ПСДК.

Количество проводников, размещаемых в пазу по высоте, $N_{\rm B}{=}2w_{\rm c2}$. При $w_{\rm c2}{=}1$ и частоте перемагничивания $f{\geqslant}15$ Гц эффективные проводники подразделяют по высоте на два элементарных с целью уменьшения добавочных потерь на вихревые токи в проводах обмотки якоря; для таких обмоток $N_{\rm B}{=}4$, а количество элементарных проводов в эффективном $c{=}2$.

Для лягушечьей обмотки высота элементарного провода является высотой эффективного проводника каждой составляющей обмотки.

Методика сравнения удельной тепловой нагрузки от электрических потерь в обмотке A_2J_2 с допускаемым значением, корректировка допускаемого значения с учетом разных классов нагревостойкости и разных частот вращения, а также способы снижения при необходимости A_2J_2 такие же, как для овальных полузакрытых пазов.

Определение размеров прямоугольных открытых пазов и проводов, а также сопротивления обмотки якоря производят в таком порядке.

Предварительная высота паза (мм) Предварительная магнитная индукция в наиболее узком месте зубца (Тл)

Предварительная ширина зубца в наиболее узком месте при отсутствии радиальных вентиляционных каналов (мм)

То же, при наличии радиальных вентиляционных каналов

Высота спинки якоря (мм) Предварительная магнитная индукция в спинке якоря (Тл)

Предварительная ширина паза в штампе (мм)

Допустимая ширина провода с витковой изоляцией (мм)

То же, без изоляции

Ближайшая стандартная ширина провода без изоляции и с изоляцией (мм)

Допустимая высота провода с витковой изоляцией (мм)

То же, без изоляции

Ближайшая стандартная высота провода без изоляции и с изоляцией (мм) Площадь поперечного сечения провода без изоляции (мм²) Уточненная ширина паза в штампе (мм)

 $h'_{\pi 2}$ — из рис. 10-21 $B'_{\pi 2 max}$ — из табл. 10-11

$$b'_{32 \min} = \frac{t_2 B'_{\delta}}{k_c B'_{32 \max}}$$
 (10-62)

$$b'_{32 \text{ min}} = \frac{t_2 l_2 B'_{\delta}}{l_{9 \oplus 2} B'_{32 \text{ max}}}$$
 (10-63)

h_{c2} — по (10-40)

$$B'_{c2} = \frac{\Phi' \cdot 10^6}{2l_{9\Phi 2}(h_{c2} - 2l_{\kappa_2}/3)}$$
 (10-64)

$$b'_{\pi_2} = \frac{\pi (D_{\text{H2}} - 2h'_{\pi_2})}{Z_{\bullet}} - b'_{32 \, \text{min}} \quad (10-65)$$

$$a'_{\pi \circ \pi} = (b'_{\pi 2} - 2b_{\pi} - b_{c})/N_{\pi}$$
 (10-66)

$$a_{\text{доп}} = a'_{\text{доп}} - \Delta_{\text{п}}$$
 (10-67)
 a/a' — из приложений 2 и 3

.

$$b'_{\text{mon}} = (h'_{\text{m2}} - h_{\text{m}} - h_{\text{6}} - h_{\text{c}})/N_{\text{B}}$$
 (10-68)

$$b_{\pi \circ \pi} = b'_{\pi \circ \pi} - \Delta_{\pi}$$
 (10-69)
 b/b' — из приложений 2 и 3

S — из приложения 2

$$b_{\text{m2}} = N_{\text{m}}a' + 2b_{\text{m}} + b_{\text{c}}$$
 (10-70)

Уточненная высота паза в штампе Плотность тока в обмотке (A/мм²) Удельная тепловая нагрузка якоря от потерь в обмотке [A²/(см·мм²)] То же, допустимое значение Среднее зубцовое деление якоря (мм) Средняя ширина секции обмотки (мм)	A_2J_2 — по (10-53) A_2J_2 — из рис. 10-22 $t_{\rm cp}$ — по (10-54)	(10-71)
Средняя длина одной лобовой части обмотки (мм)	$l_{\pi 2} = 1.2b_{cp} + h_{\pi 2} + 40$	(10-72)
Средняя длина витка обмотки (мм) Сопротивление обмотки при температуре 20°С, Ом То же, в относительных единицах То же, контрольное значение	,	
Длина вылета лобовой части обмот- ки, мм	$l_{\rm B2} = 0.3b_{\rm cp} + \frac{h_{\rm H2}}{2} + 20$	(10-73)

Здесь $2b_{\rm m}$ и $h_{\rm m}$ — общая толщина изоляции в пазу по его ширине и высоте, не учитывающая толщины витковой изоляции и высоты бандажной канавки — из табл. 10-12; h_6 — высота бандажной канавки, равная 2 мм при высоте оси вращения машины h=225 мм, 3 мм при h=250 и 280 мм, 3,5 мм при h=315 мм; для машин с h=355+500 мм, у которых обмотка крепится клиньями, вместо h_6 подставляют сумму высоты клина $h_{\rm m}$ =4 мм и высоты шлица $h_{\rm m}$ =1 мм; $\Delta_{\rm m}$ — двусторонняя толщина изоляции провода; для проводов марок ПЭТВП, ПЭТП-155 и ПЭТП-200 $\Delta_{\rm m}$ =0,15 мм, для проводов марок ПСД, ПСДК и ПСДКТ $\Delta_{\rm m}$ определяют из приложения 3; $N_{\rm m}$ и $N_{\rm B}$ — число проводов по ширине и высоте паза.

Таблица 10-11

Степен ь защиты	Сп~соб охлаждения	Магнитн	ая индужция <i>Б</i> перемагни	У _{32 max} (Тл) г чивания, Г.ц	три частоте
		100	75	50	25 и ниже
IP22 IP44 IP44	IC01 IC0141 IC0041	2,0 1,7 1,6	2,1 1,8 1,7	2,2 1,9 1,8	2,3 2,0 1,9

Примечание. См. примечания к табл. 10-12.

Таблица 10-12

Высота оси вращения <i>h</i> , мм	Класс нагревостойкости изоляции	Толщина изоляции						
		по ширине 2 <i>b_и при N_Ш</i>				по выс	по вы с оте <i>h</i> _и при <i>w</i> _{С2}	
		2	· 3	4	5	1	2	. 3
225—315 355—500	B; F; H B F; H	1,7 2,14 2,1	1,7 2,14 2,1	1,7 2,44 2,3	1,7 2,54 2,3	4,8 6,24 5,8	5,1 6,24 5,8	5,4

Конструкция изоляции обмотки якоря с прямоугольными открытыми пазами приведена в приложениях 25 и 26.

Примеры расчета машин

3. Обмотка якоря

Последователь. Распеды распеды распеды у распеды у установатель у	Источник	. Двигатель № 1	Двигатель № 2	:
---	----------	-----------------	---------------	---

Тип и шаги обмотки якоря. Количество витков обмотки, коллекторных пластин, пазов

54 | I_2 , A | (10-17) | $0.978 \cdot 5500/(0.82 \cdot 220) = 0.99 \cdot 75 \cdot 000/(0.905 \cdot 220) = 29.8 = 372.9$

Принимаем волновую обмотку (табл. 10-7) из провода ПЭТ-155 (двигатель № 1) и ПЭТП-155 (двигатель № 2)

(ABILITION (ABILITION)						
5 5	j 2 <i>a</i>	табл. 10-8	1 2	2		
=0	l ,	(10.00)	30.0,915.220	30.0,94.220		
56	w′ ₂	(10-20)	$2/1 \cdot 1500 \cdot 7,43 \cdot 10^{-3}$	$2/1 \cdot 1000 \cdot 32, 16 \cdot 10^{-3}$		
	l		=271	=96,5		
57	$N_{ m m}$	табл. 10-8	3	3		
58	$ w_{co} $	(10-21)	1,8.271/160=3,05	. —		
5 9	w ca	(10-22)	_	2,3.96,5/290=0,77		
60	$\frac{w_{c_2}}{Z'_2}$	§ 10-4	3	00 7110		
61	Z'2	(10-23)	271/(3.3) = 30,1	$96,5/(3\cdot1)=32,2$		
62	$K^{\mathbf{Z_2}}$	табл. 10-8 (10-24)	29 3·29=87	33 3·33 = 99		
63 64	t_2 , MM	(10-25)	$\pi \cdot 160/29 = 17,32$	$\pi \cdot 290/33 = 27.59$		
65	$D_{\rm K}$, MM	(10-26)	0,77⋅160≈125	230,00=21,03		
6 6	$D_{\rm K}$, MM	(10-27)		$0.69 \cdot 290 \approx 200$		
67	$t_{\rm K}$, MM	(10-28)	$\pi \cdot 125/87 = 4.51$	$\pi \cdot 200/99 = 6.34$		
	l	(10.00)	4.220.1,7	4.220.1,7		
68	$U_{\rm k max}$, A	(10-29)	$\frac{1220.11}{0,62.87} = 27,7$	$\frac{10,653.99}{0,653.99} = 23,1$		
69	$U_{ m K\ max}$, A	§ 10-4	50	30		
7 0	w.	(10-30)	3.87=261	1.99=99		
71	$N_{\pi 2}$	(10-31)	2.3.3=18	$2 \cdot 3 \cdot 1 = 6$		
72	$I_{\Pi 2\Sigma}$, A	(10-32)	18.29,8/2=268	6.372,4/2=1117		
73	A_2 , A , cm	(10-35)	$\frac{20 \cdot 261 \cdot 29,8}{-160,9} = 154,8$	$\frac{20.99.372,9}{\pi.290.2} = 405,4$		
13	112, 11, CM	(10 00)	$\frac{\pi \cdot 160 \cdot 2}{\pi \cdot 160 \cdot 2} = 154,8$	π·290·2		
74	$y_{\rm m}$, реаль-	табл. 10-8	29/4-1/4=7	33/4-1/4=8		
	ные пазы		, _,			
75	<i>у</i> —у _к , эле-	табл. 10-8	(87-1)/2=43	(99-1)/2=49		
	ментарны е		`	, ,,		
	пазы			0.0.04		
76	y_1 , то же	табл. 10-8	3.7=21	3.8=24		
77	y_2 , то же	табл. 10-8	43-21=22	49—24—25		
78	h_{Π^2} , MM	рис. 10-21	25	(000 00) 19 24-65		
7 9	h _{C2} , MM	(10-40)	(160-50)/2-25=30	(290-90)/2-34=66		

Обмотка якоря с овальными полузакрытыми пазами

80	В' _{с2} , Тл	(10-41)	$\frac{7,43\cdot10^{-8}}{2\cdot147,2\cdot30} 10^{8} = 0,841$	
81	B_{c2} , Тл	табл. 10-9	1,15	
81 82 8 3	B^{\prime}_{32} , Тл b_{32} , мм	табл. 10-10 (10-42)	$ \begin{array}{c} 1,65 \\ 17,32 \cdot 0,615/(0,95 \times \\ \times 1,65) = 6,8 \end{array} $	_

Последователь- ность расчета	Условные обозначения	Ист о чн ик	Двигатель № 1	Двигатель № 2
84	r ₁ , MM	(10-43)	$\frac{\pi (160-2\cdot0,8)-29\cdot6,8}{2(29+\pi)} \approx 4.7$	-
85	r ₂ , MM	(10-44)	$\frac{\pi (160-2\cdot 25)-29\cdot 6,8}{2(29-\pi)} \approx 2.9$	_
86	<i>b</i> ₃₂ , мм	(10-36)	$\frac{\pi (160-2\cdot0,8-2\cdot4,7)}{29}$	<u> </u>
87	<i>b</i> ₃₂ , мм	(10-37)	$\begin{array}{c} -2 \cdot 4.7 = 6.73 \\ \frac{\pi (160 - 2 \cdot 25 + 2 \cdot 2.9)}{29} - \end{array}$	
88	h ₁ , mm	(10-45)	$ \begin{array}{c c} -2 \cdot 2,9 = 6,73 \\ 25 - 0,8 - 4,7 - 2,9 = 16,6 \end{array} $	
89	S_{n2} , mm ²	(10-46)	$\frac{\pi}{2}$ (4,72+2,92)+	_
90	S' _{π2} , мм ²	(10-47)	$ \begin{vmatrix} + (4.7+2.9) & 16 = 169.5 \\ \frac{\pi}{2} \left[\left(4.7 - \frac{0.2}{2} \right)^2 + \right] $	·
			$ + \left(2.9 - \frac{0.2}{2}\right)^{2} + + (4.7 + 2.9 - 0.2) 16 = = 163.9 $	
91	S _и , мм ²	(10-48)	$0.5 (2\pi \cdot 4.7 + \pi \cdot 2.9 + +2 \cdot 16) = 35.3$	_
92	$S_{\kappa,1} + S_{\pi_p},$ _{MM²}	(10-49)	5.4,7=23,5	_
93	S''_{π^2} , MM^2	(10-50)	163,9-35,3-23,5=105,1	
94	d', мм	(10-51)	$V_{0,75\cdot105,1/(18\cdot2)} = $ =1,48	-
95	d/d', мм	приложе- ние 1	1,4/1,485	. -
96	k_{π}	(10-38)	$18 \cdot 2 \cdot 485^2 / 105, 1 = 0,755$	
97	S, MM ²	приложе- ние 1	1,539	_
98 · 99	J_2 , A/MM ² A_2J_2 ,	(10-52) (10-53)	29,8/(2·2·1,539)=4,84 154,8·4,84=749	=
100	$A^2/(\text{CM/MM})^2$ $A_2I_2,$ $A^2/(\text{CM/MM}^2)$	рис. 10-22	74 9	_
101	t_{CD} , MM	(10-54)	$\pi (160-25)/29=14,62$	_
102	$b_{\rm cp}$, MM	(10-55)	14,62.7 = 102,3	,
103	<i>l</i> _{π2} , mm	(10-56)	$(0,7+0,4\cdot2)$ $102,3+$ +15=168	_

Последователь- ность расчета	Условные обозначения	Источник	Двигатель № 1	Двигатель № 2
104	l _{ср2} , мм	(10-57)	2 (155+168)=646	_
105	r ₂ , Ом	(10-58)	$\frac{261.646}{57.2^{2}\cdot2\cdot1,539\cdot10^{3}} = 0,24$	_
106	r _{2*} , o. e.	(10-59)	$0,24 \cdot 29,8/220 = 0,0325$	
107	r _{2*} , o. e.	(10-39)	$\frac{\pi \cdot 160 \cdot 646 \cdot 749}{114 \cdot 10^4 \cdot 29, 8 \cdot 220} =$	_
108	1 204	(10.60)	=0,0325	
	_ l _{B2} , MM	(10-60)	$(0,12+0,14\cdot2)\ 102,3+$ +7,5=48,4	
109	b _{ш2} , мм Обм	(10-61)	1,485+2·0,5+0,3⇒2,8 прямоугольными открыт	— Гыми пазами
110				2,2
111	$B'_{32 \text{ max}}$, Тл	(10-62)	<u> </u>	27,59.0,72/(0,95.2,2)=
111	b' _{32 min} , MM	(10-02)	_	=9,5
112	<i>В'</i> _{с2} , Тл	(10.64)		$\frac{32,16\cdot10^{-8}}{2.005\cdot000}$ ×
112	D C2, 141	(10-64)		$2.285 (66-2.18/3) \times 10^{6}=1.04$
113	B_{c2} , Тл	табл. 10-9		1,45
114	b' _{п2} , мм	(10-65)		$\frac{\pi (290-2\cdot34)}{33}$ - 9,5 =
	- 1127	(13 33)		=11,6
115	$a'_{\text{доп}}$, мм	(10-66)	-	(11,6-1,7-0,3)/3=3,2
116	a_{dom} , mm	(10-67)	_	3,2-0,15=3,05
117	<i>а/а</i> ', мм	приложения 2 и 3		3/3,15
118	<i>b'</i> доп, мм	(10-68) табл. 10-12	. –	(34-4,8-3,0-0,3)/4= =6,47
119	<i>b</i> _{доп} , мм	(10-69)		6,47-0,15=6,32
120	<i>b/b</i> ′, мм	приложения 2 и 3	_	6,3/6,45
121	S, mm ²	приложе- ние 2	_	18,35
122	<i>b</i> п2, мм	(10-70)	· ·	$3.3,15+1,7+0,3\approx11,5$
123	$h_{\mathbf{n}_{2}}$, MM	(10-71)	-	4.6,45+4,8+3,0+0,3≈ ≈34
124	J_2 , A/mm ²	(10-52)		$372,9/(2\cdot2\cdot18,35)=5,08$
125	$A_{n}J_{n}$.	(10-53)	_	405,4.5,08=2060
126	$A^2/(\tilde{c}\tilde{m}\cdot mm^2)$	nun 10 00		2350
120	$A_2^{J_2},$ $A^2/(\text{CM}\cdot\text{MM}^2)$	рис. 10-22		2500

Последователь- ность расчета	Услозные обозначения	Источник	Двигатель № 1	Двигатель № 2
127	t_{cp} , mm	(10-54)	_	$\pi (290-34)/33=24,36$
128	$b_{ m cp}$, мм	(10-55)		24,36.8=194,9
129	l _{лз} , мм	(10-72)	· —	1,2.194,9+34+40=308
130	$l_{ m cp2}$, mm	(10-57)	_	2(300+308)=1216
131	r ₂ , Om	(10-58)	_	$\frac{99 \cdot 1216}{57 \cdot 22 \cdot 2 \cdot 18,35 \cdot 10^8} =$ $= 0.014$
132	r _{2≠} , o. e.	(10- 59)	_	$0,014 \cdot 372,9/220 = 0,024$
133	r _{2∗} , o. e.	(10-39)	_ ·	$\frac{\pi \cdot 290 \cdot 1216 \cdot 2060}{114 \cdot 10^4 \cdot 372, 9 \cdot 220} = 0,024$
134	l _{в2} , мм	(10-73)	_	0,3.194,9+34/2+20=95

Общие положения. Поперечная МДС якоря, возникающая при прохождении тока по обмотке якоря, взаимодействует с МДС обмотки возбуждения главных полюсов (реакция якоря) деформируя, а при насыщенной магнитной цепи — также ослабляя поле главных полюсов. Чем больше нагрузка якоря, тем значительнее уменьшение магнитного потока. В двигателях с относительно небольшим падением напряжения в обмотках якорной цепи указанное уменьшение Ф может вызвать неустойчивость скоростной характеристики, т. е. повышение частоты вращения при увеличении нагрузки. На уменьшение Ф также влияет, но в меньшей мере МДС, создаваемая коммутационными токами в короткозамкнутых секциях.

При работе двигателей в системе автоматического регулирования устойчивость скоростной характеристики может быть обеспечена элементами этой системы. У других двигателей размагничивающее действие МДС якоря может быть компенсировано применением стабилизирующей последовательной обмотки главных полюсов, однако введение такой обмотки требует в случае реверса двигателя переключения выводов стабилизирующей обмотки, по которой протекает ток якоря. Уменьшению размагничивающего действия МДС содействует применение в машинах эксцентричного зазора.

При деформации кривой поля также повышается максимальное напряжение между соседними коллекторными пластинами

 $U_{\rm K\ max}$, в результате чего может усилиться искрение на коллекторе и возникнуть круговой огонь. Наиболее радикальным способом компенсации МДС якоря и ликвидации предпосылок к образованию кругового огня является применение в машинах компенсационной обмотки, размещаемой в пазах наконечников главных полюсов. Однако при этом усложняется конструкция машины и ее стоимость. Компенсационную обмотку применяют главным образом в машинах с $h \geqslant 355$ мм, работающих с большими кратковре-

менными перегрузками и в широком диапазоне регулирования частоты вращения путем изменения тока в обмотках возбуждения главных полюсов.

Критерии необходимости применения компенсационной мотки. При определении необходимости применения компенсационной обмотки учитывают, что в качестве основных показателей коммутационной надежности машин постоянного тока с тяжелым режимом работы следует принимать не только среднюю величину реактивной ЭДС короткозамкнутой секции и максимальное напряжение между соседними коллекторными пластинами, также потенциальную напряжен-

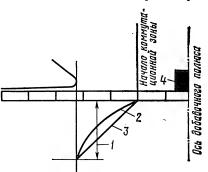


Рис. 10-24. Қ определению фактора коммутационной стойкости:

1 — потенциал на коллекторе, соответствующий набегающему краю полюса; 2 — потенциальная кривая (действительная); 3 — потенциальная кривая; 4 — щетка

ность коллектора в зоне набегающего края полюса. Чем круче фронт потенциальной кривой в указанной зоне, тем больше вероятность возникновения кругового огня. Критерием крутизны является градиент потенциала в зоне набегающего края полюса, именуемый фактором коммутационной стойкости.

Если для упрощения принять прямолинейное изменение напряжения между соседними коллекторными пластинами в промежутке между краем полюса и началом коммутационной зоны (рис 10-24), то фактор коммутационной стойкости (В/мм)

$$g_{k} = 1,15 \frac{pU}{\alpha'K} \left(1 + \frac{\alpha'F_{2}}{F_{\pi} + F_{\text{noc}}} \right) \frac{\delta}{\delta''} \frac{K_{\pi} + 1}{t_{\kappa}(2K_{\pi} + N_{\text{in}} - 1 + \epsilon_{\kappa})}. \quad (10-74)$$

Здесь

$$K_{\rm n} = 0.5[(1-\alpha')K/2p - (N_{\rm m}-1+\gamma+\epsilon_{\rm K})];$$
 (10-75)

 γ — количество перекрытых щеткой коллекторных делений; предварительно принимаем $\gamma = N_{\mathrm{m}}$.

Поперечная МДС якоря (А)

$$F_2 = w_2 I_2 / (2p \cdot 2a).$$
 (10-76)

В (10-74) подставим значение F_2 , соответствующее максимальной кратковременной перегрузке, а $(F_n + F_{noc})$ — макси-

мальной частоте вращения при регулировании ослаблением поля главных полюсов. Значения $F_{\pi}+F_{\text{noc}}$ при 2p=4 предварительно можно принять:

Укорочение шага обмотки, выраженное количеством коллекторных делений,

 $\varepsilon_{\kappa} = K/(2p) - y_1. \tag{10-77}$

Исследование коммутационных параметров построенных электрических машин показало, что для обеспечения высокой стой-кости против возможного возникновения кругового огня значение g_{κ} у машин, не подвергающихся тряске, не должно превышать 1,8 В/мм; если $g_{\kappa} > 1,8$, то необходимо применение компенсационной обмотки. Для повышения коммутационной надежности машин компенсационная обмотка может быть применена и при $g_{\kappa} < < 1,8$ В/мм.

Устройство и типы обмотки. Компенсационная обмотка соединяется с обмоткой якоря последовательно и таким образом, чтобы МДС обеих обмоток были направлены навстречу друг другу. Последовательное соединение компенсационной обмотки с обмоткой якоря обеспечивает автоматичность компенсации МДС якоря при изменении нагрузки. Количество проводников компенсационной обмотки N_1 , приходящееся на полюсную дугу, определяют, исходя из того, чтобы МДС компенсационной обмотки одного полюса F_1 была равна или близка по величине поперечной МДС обмотки якоря F'_2 , приходящейся на полюсную дугу;

$$F_1 = N_1 I_2 / (2a_1);$$
 (10-78)

$$F'_2 = b_{\text{H.II}} A_2/20,$$
 (10-79)

где a_1 — количество параллельных ветвей компенсационной обмотки.

Степень компенсации МДС F'_2 в пределах полюсной дуги

$$k_{\rm K} = F_1/F_2'$$
. (10-80)

При $k_{\rm K} = 100 \,\%$ полная компенсация имеет место на протяжении полюсной дуги; за ее пределами остается нескомпенсированной небольшая часть МДС F_2 , не оказывающая существенного влияния на величину $U_{\rm K\ max}$.

Количество проводников компенсационной обмотки одного полюса, необходимое для полной компенсации,

$$N_1 = 2F_2'a_1/I_2. (10-81)$$

По конструктивным соображениям не всегда удается выполнить условие 100%-ной компенсации. В этих случаях можно несколько (на $\pm 15\%$) отступать от указанного условия.

При токе якоря $I_2 > 1000 \div 1500$ А применяют стержневую компенсационную обмотку с прямоугольными полузакрытыми па-

зами (рис. 10-25,а). Проводники обмотки выполняют из медных стержней прямоугольного поперечного сечения и соединяют между собой дугами посредством пайки; если станина разъемная, то в местах разъема вместо пайки используют болтовые соединения.

Для лучшего охлаждения, а также более равномерного распределения МДС F_1 в полюсном наконечнике, объем тока I_{mix} в

пазу ограничивают 2500 А. Для выполнения этого условия мовозникнуть необходимость жет соединения компенсационной обмотки в две параллельные ветви $(a_1=2)$, а В некоторых случаях параллельного соединения стержней, расположенных в соседних пазах. При двух параллельных ветвях компенсационобмотки в ной каждую должны входить полюсы однополярности. Больше именной двух параллельных ветвей принецелесообразно. менять как при этом может возникнуть неравномерное распределение токов между ветвями.

При необходимости укладки в пазу нескольких проводников в машинах с 2p=4 и $I_2 \le 1000$ А применяют однослойные секционные компенсационные обмотки, укладываемые в открытые пазы (рис. 10-25,6). Такие обмотки удобны в производстве и облада-

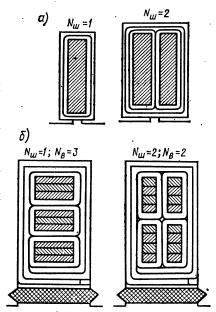


Рис. 10-25. Стержневая (а) и секционная (б) компенсационные обмотки

ют большой надежностью из-за сокращения количества паек в несколько десятков раз. При $I_2 < 500$ А применяют $a_1 = 1$, при $I_2 > 500$ А $-a_1 = 2$.

Для приближенной оценки правильности вычислительного сопротивления обмотки r_1 следует учитывать, что r_1 составляет в среднем $(0.35 \div 0.7)$ r_2 .

Стержневая обмотка. Предварительное количество пазов на полюс

$$Z_1' = N_1/N_{\text{III}},$$
 (10-82)

где $N_{\rm m}$ — количество стержней-проводников, расположенных в пазу рядом.

Количество пазов на полюс Z_1' округляют до ближайшего четного числа, которое у машин с $h=355\div500$ мм обычно находится в пределах 6-12. При этом во избежание вибраций, вызываемых колебаниями магнитного потока в зазоре, следует при отсутствии скоса пазов якоря соблюдать условие

$$Z_1 \neq (0.9 \div 1.1) \alpha' Z_2/(2p)$$
. (10-83)

При наличии скоса пазов якоря на одно зубцовое деление соблюдение указанного условия не обязательно.

После выбора Z_1 корректируют значения N_1 и $N_{\rm m}$, уточняют МДС F_1 , $k_{\rm K}$ и ток в пазу

$$I_{\text{m1}\Sigma} = N_{\text{m}}I_2/a_1.$$
 (10-84)

В зависимости от $N_{\rm in}$ ниже приведены значения $2b_{\rm in}$ и $h_{\rm in}$ при стержневой компенсационной обмотке с изоляцией классов нагревостойкости B, F, H:

Конструкция изоляции стержневой компенсационной обмотки приведена в приложении 34.

Размеры стержней, пазов и соединительных дуг, а также сопротивление стержневой обмотки определяют в такой последовательности.

Высота шлица полузакрытого паза (мм)	$h_{m1}=0,5$	(10-85)
Зубцовое деление в наиболее узком месте зубцов полюсного наконечника (мм)	$t_{\text{lmin}} = \frac{b_{\text{H.W}}}{z_1} \frac{D_{\text{H2}} + 2\delta + 2h_{\text{LL}}}{D_{\text{H2}} + 2\delta}$	(10-86)
Коэффициент магнитного рассеяния наконечников главных полюсов	$\sigma_{\text{m.m}} = 1,05$	(10-87)
Предварительная магнитная индукция в наиболее узком месте зубцов (Тл)	$B'_{\text{almax}} = 1.7$	(10-88)
Предварительная ширина зубца в наи- более узком месте (мм)	$b'_{\text{al min}} = \frac{t_{\text{1min}} B_{\delta} \sigma_{\text{H.m}}}{k_{\text{c}} B'_{\text{al max}}}$	(10-89)
Предварительная ширина паза в штампе (мм)	$b'_{n_1} = t_{1\min} - b'_{s_{1\min}}$	(10-90)
Общая толщина изоляции в пазу по его ширине (мм)	2b _x — § 10-5	
Припуск на сборку полюса по шири- не паза (мм)	$b_{c} = 0.3$	(10-91)
Предварительный меньший размер стержня (мм)	$a'_{\rm cr} = (b'_{\rm ml} - 2b_{\rm m} - b_{\rm c})/N_{\rm m}$	(10-92)
Принимаемый ближайший стандартный размер стержня (мм)	$a_{\mathtt{c}\mathtt{\scriptscriptstyle{T}}}$ — из приложения 2	
Предварительная площадь поперечного сечения стержня (мм²)	$S'_{\mathrm{c}\mathrm{T}} = I_2/(a_1 J'_{\mathrm{c}\mathrm{T}})$	(10-93)
Предварительный больший размер стержня (мм)	$b'_{c\tau} = S'_{c\tau} / a_{c\tau}$	(10-94)
Принимаемый ближайший стандартный размер стержня (мм)	$b_{\mathtt{cr}}$ — из приложения 2	
Площадь поперечного сечения стерж- ня при принятых размерах (мм²)	S _{ст} — из приложения 2	
Уточненная ширина паза в штампе (мм)	$b_{\mathfrak{m}1} = N_{\mathfrak{m}} a_{\mathfrak{c}\mathfrak{T}} + 2b_{\mathfrak{m}} + b_{\mathfrak{c}}$	(10-95)
Общая толщина изоляции в пазу по высоте паза (мм)	$h_{\pi} - \S 10-5$	

258

Припуск на сборку полюса по высоте паза (мм)	$h_c = 0.3$	(10-96)
Уточненная высота паза в штампе (мм)	$h_{\mathbf{m}1} = b_{\mathbf{c}} + h_{\mathbf{m}} + h_{\mathbf{m}} + h_{\mathbf{c}}$	(10-97)
Уточненная плотность тока в стержне (A/мм²)	$J_{c\tau} = I_2/(a_1 S_{c\tau})$	(10-98)
Уточненная ширина зубца в наиболее узком месте (мм)	$b_{\mathtt{simin}} = t_{\mathtt{lmin}} - b_{\mathtt{min}}$	(10-99)
Уточненная магнитная индукция в наиболее узком месте зубцов (Тл)	$B_{\rm s1\ max} = B'_{\rm s1\ max} \frac{b'_{\rm s1\ min}}{b_{\rm s1\ min}}$	(10-100)
Длина стержня (мм)	$l_{c\tau} = l_{\pi} + 200$	(10-101)
Предварительный больший размер соединительной дуги (мм)		(10-102)
Принимаемый ближайший стандартный размер дуги (мм)	$b_{\pi 1}$ — из приложения 2	
Предварительная плотность тока в дуге (А/мм²)	$J'_{\pi 1} = 0.8 J'_{c \tau}$	(10-103)
Предварительная площадь поперечного сечения дуги (мм²)	$S'_{\mathbf{R}\mathbf{I}} = I_2/(a_1 J'_{\mathbf{R}\mathbf{I}})$	(10-104)
Предварительный меньший размер дуги (мм)	$a'_{\pi 1} = S'_{\pi 1}/b_{\pi 1}$	(10-105)
Принимаемый ближайший стандартный размер дуги (мм)	$a_{\pi 1}$ — из приложения 2	
Площадь поперечного сечения дуги при принятых размерах (мм²)	$S_{\pi 1}$ — из приложения 2	
Уточненная плотность тока в дуге (А/мм ²)	$I_{\pi 1}=I_2/(a_1S_{\pi 1})$	(10-106)
Средняя длина дуги (мм)	$l_{\text{cp.} \pi 1} = 4.4 D_{\pi 2}/(2p)$	(10-107)
Сопротивление стержней компенсационной обмотки при температуре 20°C (Ом)	$r_{\rm cr} = \frac{2pN_1}{57a^2_1 \cdot 10^3} \cdot \frac{l_{\rm cr}}{S_{\rm cr}}$	(10-108a)

20°C (Ом)

То же, дуг компенсационной обмотки

$$r_{\pi 1} = \frac{2pN_1}{57a_1^2 \cdot 10^3} \cdot \frac{l_{\text{cp.}\pi 1}}{S_{\pi 1}}$$
 (10-1086)

Общее сопротивление компенсационной -обмотки при температуре 20°С

$$r_1 = r_{c_T} + r_{\pi 1}$$
 (10-108B)

Здесь $J'_{\text{ст}}$ — предварительная плотность тока в стержне 5 А/мм² при классе нагревостойкости изоляции В, $J'_{\text{ст}}$ =5,6 А/мм² при классе F и $J'_{\text{ст}}$ =6,3 А/мм² при классе Н. Уточненные ширину и высоту паза округляют до ближайщей десятой доли миллиметра. Принимают ширину шлица паза b_{m_1} =3 мм.

Секционная обмотка. Предварительное количество витков обмотки в пазах, приходящихся на полюс, и пазов

$$w_1' = F_2' a_1 / I_2; (10-109)$$

$$Z_1' = 2w_1'/w_{c1},$$
 (10-110)

где w_{c1} — количество витков в секции (задаются).

Количество пазов на полюсе Z_1 округляют до ближайшего четного числа, находящегося, как и у стержневой обмотки, в пределах 6-12, соблюдая при этом условие (10-83).

После выбора Z_1 корректируют значение w_1 , уточняют МДС

$$F_1 = w_1 I_2 / a_1, \tag{10-111}$$

степень компенсации $k_{\rm K}$ по (10-80), а также ток в пазу

$$I_{\text{m12}} = w_{\text{c1}} I_2 / a_1. \tag{10-112}$$

Эффективные проводники при площади поперечного сечения $S \geqslant 25$ мм² подразделяют на c элементарных проводов (из условий удобства производства размеры провода не должны выходить за пределы $3,28 \times 8$ мм). Размещают провода обычно большей стороной по ширине паза.

Количество витков, лежащих рядом в пазу, $N_{\rm m} = 1$ или 2. Количество витков, расположенных по высоте паза,

$$N_{\rm B} = w_{\rm cl}/N_{\rm m}.$$
 (10-113)

Плотность тока J_1' принимают равной y_{cr}' .

260

Конструкция изоляции секционной компенсационной обмотки приведена в приложении 35.

Размеры проводов и пазов, а также сопротивление секционной обмотки определяют в такой последовательности.

оомотки определяют в такои по	следовательности.	
Зубцовое деление в наиболее узком месте зубцов полюсного наконечника (мм)	$t_{1\min} = b_{\pi,\pi}/Z_1$	(10-114)
Предварительная ширина зубца в наиболее узком месте (мм)	b' _{зітіп} — по (10-89)	
Предварительная ширина паза в штампе (мм)	b^{1}_{n1} — no (10-90)	
Общая толщина изоляции в пазу по его ширине (мм)	2b _ж — из табл. 10-13	
Предварительный больший размер голого проводника (мм)	$b' = (b'_{m_1} - 2b_m - b_c)/N_m$	(10-115)
Принимаемый ближайший стандарт- ный размер (мм)	b — из приложения 2	
Предварительная площадь поперечно- го сечения проводника (мм ²)	$S'=I_2/(a_1cJ'_1)$	(10-116)
Предварительный меньший размер проводника (мм)	a'=S'/b	(10-117)
Принимаемый ближайший стандарт- ный размер (мм)	а — из приложения 2	
Площадь поперечного сечения проводника при принятых размерах (мм²)	S — из приложения 2	
(MM)	$b_{\pi i} = N_{\pi}b + 2b_{\pi} + b_{c}$	(10-118)
Общая толщина изоляции в пазу по его высоте (мм)	<i>h</i> _ж — из табл. 10-13	
Высота клина (мм)	$h_{\rm R}=2.5$	(10-119)
Высота шлица паза (мм)	$h_{m_1} = 1,0$	(10-120)
Припуск на сборку полюса по высоте паза (мм)	$h_c = 0.3$	(10-121)
Уточненная высота паза в штам- пе (мм)	$h_{\mathbf{m}1} = N_{\mathbf{B}} ca + h_{\mathbf{H}} + h_{\mathbf{K}} + h_{\mathbf{m}1} + h_{\mathbf{c}}$	(10-122)
Уточненная плотность тока в обмот- ке (A/мм²)	$J_1 = I_2/(a_1 cS)$	(10-123)
Уточненная ширина зубца в наиболее узком месте (мм)	b _{slmin} — πο (10-99)	

Уточненная магнитная индукция в наиболее узком месте зубцов (Тл)	B_{simax} — no (10-100)	
Средняя ширина секции (мм)	$b_{cp} = \pi D_{H2} (1 - \alpha'/2)/(2p)$	(10-124)
Длина одной лобовой части вит- ка (мм)	$l_{\pi 1} = 1,25b_{\rm cp} + h_{\pi 1} + 60$	(10-125)
Средняя длина внтка (мм)	$l_{\text{cpl}}=2(l_{\pi}+l_{\pi 1})$	(10-126)
Сопротивление компенсационной обмотки при-температуре 20°C (Ом)	$r_1 = \frac{2pw_1 l_{\text{cp1}}}{57a^2 \cdot cS \cdot 10^3}$	(10-127)
Длина вылета лобовой части обмот- ки (мм)	$l_{\text{B}1} = (0.12 + 0.14p) b_{\text{Cp}} + 7.5$	(10-128)

Здесь b_c =0,3 мм — припуск на сборку полюса по ширине паза; h_m — общая толщина изоляции в пазу по его высоте (табл. 10-13). Уточненные ширину и высоту паза округляют до ближайшей десятой доли миллиметра.

Таблица 10-13

Класс нагрево- стойкости	Значения 2 <i>b_и (мм) при</i> следующих <i>N</i> ш		Значения $h_{_{\mathrm{H}}}$, (мм) при следующих $N_{_{\mathrm{B}}}$		
изоляции	1-	· 2	1	2	3
В F, Н	2,22 2,5	2,78 2,9	3,68 3,6	4,24 4,0	4,8 4,4

§ 10-6. Обмотка добавочных полюсов

Величина МДС катушки добавочного полюса $F_{\rm A}$ у машин без компенсационной обмотки определяется с учетом необходимости скомпенсировать МДС якоря F_2 в зоне коммутации, а также создать в этой зоне поле, достаточное для индуктирования в коммутируемой секции ЭДС вращения $E_{\rm K}$, равной и направленной встречно к реактивной ЭДС короткозамкнутой секции $E_{\rm p}$; соответственно отношение $k_{\rm A} = F_{\rm A}/F_2$ должно быть более единицы. Если у машины имеется компенсационная обмотка, то $F_{\rm A}$ уменьшают на величину МДС компенсационной обмотки F_1 .

Для полной компенсации ЭДС $E_{\rm p}$ необходимо, чтобы кривая ЭДС $E_{\rm k}$ возможно ближе совпадала по форме с кривой ЭДС $E_{\rm p}$, однако практически достигнуть этого невозможно, так как кривая ЭДС $E_{\rm p}$ имеет ступенчатый характер. Поэтому ниже рассматриваются средние за время коммутации значения $E_{\rm p}$ и $E_{\rm k}$. Для сохранения пропорциональности между $E_{\rm k}$ и $E_{\rm p}$ при изменении нагрузки обмотку добавочных полюсов соединяют с обмоткой якоря последовательно. У машин с $2p \gg 4$ количество добавочных полюсов $2p_{\rm m} = 2p$; у машин с 2p = 2 обычно применяют один добавочный полюс.

При определении количества витков w_{π} обмотки у некомпенсированных машин предварительное значение $k'_{\pi}=1,4$ (при 2p=2) и $k'_{\pi}=1,25$ (при $2p\geqslant 4$); у компенсированных машин $k'_{\pi}=(F_{\pi}+F_1)/F_2\approx 1,3$. Полученные в результате расчета значения w_{π} округляют до ближайшего целого числа. У некомпенсированных

машин при $I_2 \leq 1000$ А катушки добавочных полюсов соединяют последовательно $(a_n = 1)$; при $I_2 > 1000$ А — в две параллельные группы $(a_n = 2)$. Соединение в две параллельные группы бывает также необходимо при малом количестве витков катушки и значительном отклонении величины k_n от рекомендуемой. У компенсированных машин катушки добавочных полюсов и компенсационной обмотки соединяют друг с другом чередуясь; поэтому у

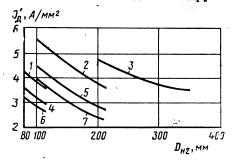


Рис. 10-26. Средние значения $J_{\rm m}{}'=f(D_{\rm H2})$ при классе нагревостойкости изоляции F: I— исполнение по защите IP22, способ охлаждення ICO1, 1500 об/мин, полузакрытые пазы якоря, 2p=2; 2— то же, что I, но 2p=4; 3— IP22, ICO1, 1500 об/мин, открытые пазы, 2p=4; 4— IP44, ICO141, 1500 об/мин, полузакрытые пазы, 2p=2; 5— то же, что 4, но 2p=4; 6— IP44, ICO041, 1500 об/мин, полузакрытые пазы 2p=2; 7— то же, что 6, но 2p=4

таких машин число параллельных ветвей обеих обмоток должно быть одинаковым.

Предварительные значения плотности тока I'_{A} , в обмотке принимаемые для определения поперечного сечения ников, приведены на рис. 10-26 для машин с самовентиляцией. частотой вращения 1500 об/мин и с изоляцией нагревостойкости Для изоляции класса нагревостойкости В и Н, а также для других частот вращения данные рис. 10-26 умножают на коэффициенты поправочные k_3 (см. табл. 10-4) и k_6 (см. табл. 10-5). Для машин с не-**′**зависимой вентиляцией и

изоляцией класса нагревостойкости F, вне зависимости от частоты вращения, можно принять $J'_{\pi} = 5-1,8\cdot 10^{-3}~D_{\rm H2}~A/{\rm mm}^2$; при изоляции классов нагревостойкости B и H указанное значение J'_{π} умножают на поправочный коэффициент k_3 (см. табл. 10-4).

В зависимости от площади поперечного сечения S выбирают с целью обеспечения надежности обмотки, форму и марку проводников, а также род выполнения обмотки, указанные в табл. 10-14.

При изолированных проводниках прямоугольного поперечного сечения для удобства намотки катушек размеры выбирают таким образом, чтобы отношение большей стороны к меньшей находилось в пределах 1,4—1,8.

Чтобы избежать возникновения в неизолированной меди трещин при намотке ее на ребро, радиус закругления меди (мм) должен быть больше чем

$$r'=0.05b^2/a,$$
 (10-129)

где b — больший размер меди (по ширине катушки); a — меньший размер (по высоте катушки).

Предварительный больший размер меди (мм) при $D_{\rm H2}{=}180{\div}{-}300$ мм

$$b \approx 0.09 D_{\text{H2}},$$
 (10-130)

Сечение S (мм²) и форма	Класс нагревостой- кости изоля- ции	[Марка прогодни а	Род выполнения обмотк и добавочных полюсов
До 3 (круглая)	B F H	ПЭТВ ПЭТ-155 { ПЭТ-200 ПСДКТ	Многослойные по ширине и по высоте катушки из изолированных проводов круглого поперечного сечения
Свыше 3—8 (круглая)	B F H	ПСД ПСД ПСДК	
Свыше 8—14 (прямо- угольная)	B F H	ПЭВП ПЭТП-155 { ПЭТП-200 ПСДК	Многослойные по ширине и по высоте катушки из изолированных проводов прямоугольного поперечного се-
Свыше 14—25 (прямо- угольная)	B F H	ПСД ПСД ПСДК	чения
Свыше 25	В, Г, Н	Неизолирован- ная шинная медь	Однослойные по ширине катушки из неизолированной меди, намотанной на узкую сторону (на ребро)

при $D_{\rm H2}>300$ мм

$$b \approx 20 + 0.025 D_{\text{H}2}.$$
 (10-131)

При определении средней длины витка многослойной катушки из изолированных проводов принимают предварительную ширину катушки при $2p_{\pi}$ —1

$$b'_{\text{K.}\text{I}} \approx 0.27 D_{\text{H2}},$$
 (10-132)

при
$$2p_{\pi} \geqslant 4$$
 $b'_{\kappa,\pi} \approx 0,12D_{\text{H2}}.$ (10-133)

В дальнейшем, после вычерчивания эскиза расположения обмоток в междуполюсном окне, ширина может быть уточнена.

Для приближенной оценки правильности вычисленного сопротивления обмотки r_{π} следует учитывать, что в среднем у некомпенсированных двухполюсных машин r_{π} — $(0,25\div0,4)\,r_2$, а у четырехполюсных r_{π} — $(0,4\div0,65)\,r_2$; у компенсированных машин r_{π} — $=(0,15\div0,25)\,r_2$.

Конструкция изоляции обмотки добавочных полюсов приведена в приложениях 31, 32, 33.

Параметры обмотки добавочных полюсов определяют в такой последовательности.

Поперечная МДС якоря (A) F_2 — по (10-76) Предварительное количество витков катушки добавочного полюса у некомпенсированной машины $w'_{\pi}=k'_{\pi}F_2a_{\pi}/I_2$ (10-134)

То же, у компенсированной машины
$$w'_{\pi} = (k'_{\pi}F_2 - F_1)a_{\pi}/I_2$$
 (10-135)

Уточненное (округленное) количество витков	$w_{\mathtt{p}}$	(10-136)
	$F_{\pi} = w_{\pi} I_2 / a_{\pi}$	(10-137)
Уточненное отношение МДС неком- пенсированной машины	$k_{\pi} = F_{\pi}/F_2$	(10-138)
То же, у компенсированной машины		(10-139)
Предварительная плотность тока в обмотке (А/мм²)	J'_{π} — из рис. 10-26 с учетом та и 10-5	абл. 10-4
Предварительная площадь поперечного сечения проводника (мм²)	$S' = I_2/(a_{\pi}J'_{\pi})$	(10-140)
Круглые изолиро	ванные проводники	
Предварительный диаметр проводни- ка без изоляции (мм)	$d=V\overline{4S'/\pi}$	(10-141)
Принимаемый ближайший стандарт- ный диаметр проводника (мм)	-	
Площадь поперечного сечения при- нятого проводника (мм²)	S — по приложению 1	
Диаметр проводника с изоляцией (мм)	d' — по приложению 1	
Прямоугольные изо	лированные проводники	
Принимаемые стандартные размеры	$a \times b$ — по приложению 2	
проводника без изоляции (мм) Площадь поперечного сечения приня-	S — по приложению 2	
того проводника (мм²) Размеры проводника с изоляцией (мм)	$a' \times b'$ — по приложению 3	-
Неизолированные прог	водники, гнутые на ребро	
Предварительный больший размер проводника (мм)	по (10-130) ли (10-131)	
Принимаемый стандартный больший размер (мм)	b — по приложению 2	
Предварительный меньший размер проводника (мм)	a=S'/b	(10-142)
Принимаемый меньший размер про- водника (мм)	а — по приложению 2	
Площадь поперечного сечения приня- того проводника (мм²)		
Радиус закругления проводника, мм	$r = (b_{\pi} + 2b_{\pi} + 2b_{\pi})/2$	(10-143)
Минимальный допустимый радиус за- кругления проводника (мм)	r — по (10-129)	
Уточненная плотность тока в обмот- ке (А/мм²)	$J_{\pi}=I_2/(a_{\pi}S)$	(10-144)
Предварительная ширина многослой- ной катушки из изолированных про- водников (мм)	b' _{к.д} — по (10-132) или (10-133	3)
Средняя длина витка многослойной катушки из изолированных проводни- ков (мм)	$l_{cp,\pi} = 2(l_{\pi} + b_{\pi}) + \pi(b'_{\kappa,\pi} + 2b_{a} + b_{\pi})$	2b _m) (10-145)
То же, однослойной катушки из не- изолированных проводников, намотан- ных на ребро	$l_{cp,\pi} = 2l_{\pi} + \pi (b_{\pi} + b + 2b_{\pi} + 2b_{\pi})$	(10-146)
Сопротивление обмотки при температуре 20°C (Ом)	$r_{\rm m} = \frac{2p_{\rm m}w_{\rm m}l_{\rm cp.m}}{57a_{\rm m}S\cdot 10^3}$	(10-147)

Здесь $2b_3$ — двусторонний зазор между изолированным сердечником полюса и катушкой, мм; $2b_{\rm m}$ — двусторонняя толщина изоляции сердечника и катушки и крепления катушки; $2b_{\rm s}+2b_{\rm m}=5$ мм для машин с высотой оси вращения h=80+200 мм, равна 6 мм при $h=225\div315$ и равна 7 мм при $h=355\div500$ мм.

Примеры расчета машин 4. Обмотка побавочных полюсов

Последова- тельность расче а	Условные обозначе- ния	Источник	Двигатель № 1	Двигатель № 2
135 136	$F_{\underline{a}}$, A $w'_{\underline{n}}$	(10-76) (10-134)	261·29,8/(4·2)=972 1,25·972·1/29,8=40,77	99·372,9/(4·2)=4614 1,25·4614·1/372,9= =15.47
137 138 139 140	$egin{array}{c} oldsymbol{w}_{\pi} \ oldsymbol{F}_{\pi}, \ oldsymbol{A} \ oldsymbol{J'}_{\pi}, \ oldsymbol{A/MM^2} \end{array}$	(10-136) (10-137) (10-138) рис. 10-26	41 41·29,8/1=1222 1222/972=1,26 3,3	15 15 15.372,9/1=5594 5594/4614=1,21 0,88.3,8=3,34
141	S, MM ²	(10-140)	$39.8/(1\cdot3.3)=9.03$	$372,9/(1\cdot3,34)=111,6$

Принимаем в соответствии с табл. 10-14 провод ПЭТП-155 (для двигателя № 1) и неизолированный провод (для двигателя № 2)

		•	•	•
142	$a \times b$, MM	приложе-	2,36×4	_
143	S, MM ²	То же	8,89	
144	$a' \times b'$,	приложе- ние 3	$2,51\times 4,15$	- .
145	<i>b</i> , mm	(10-130)	-	0,09.290=26,1
146	b, mm	приложе- ние 2	_	26,3
147	а, мм	(10-142)		111,6/26,3=4,24
148	а, мм	приложе- ние 2	_	4,1
149	S, mm²	Тоже	_	106,97
150	<i>r</i> , мм	(10-143)	-	(35+6)/2=20.5
151	r', mm	(10-129)		$0,05.26,3^2/4,1=8,43$
152	J_{π} , A/mm ²	(10-144)	$29,8/(1\cdot8,89)=3,35$	$372,9/(1\cdot106,97)=3,49$
153	$b'_{K,n}$, MM	(10-133)	$0,12 \cdot 160 = 19,2$	_
154	$l_{cp.д}$, мм	(10-145)	$2(145+19)+\pi(19,24+5)=404$	_
155	$l_{\rm cp.д}$, мм	(10-146)	· <i>'</i> —	$2 \cdot 300 + \pi (35 + 26, 3 + 6) =$
15 6	г д, Ом	(10-147)	$\frac{4 \cdot 41 \cdot 404}{57 \cdot 1^2 \cdot 8,89 \cdot 10^3} =$	$\frac{4 \cdot 15 \cdot 811}{57 \cdot 1^2 \cdot 106,97 \cdot 10^3} =$
157	r_{_{II}}/r_{_{I\!\!2}}	§ 10-6	=0,13 0,13/0,24=0,54	=0,008 0,008/0,014=0,57

§ 10-7. Стабилизирующая последовательная обмотка главных полюсов двигателей

Стабилизирующую последовательную обмотку применяют главным образом для обеспечения устойчивости скоростной характеристики двигателей; если устойчивость работы двигателей обеспе-

чивается схемой управления, то стабилизирующую последователь-

ную обмотку не применяют.

Форму, марку и размеры проводников обмотки с целью сокращения сортамента применяемых материалов обычно унифицируют с проводниками обмотки добавочных полюсов. В отличие от обмотки добавочных полюсов катушки стабилизирующей обмотки из изолированных проводников могут выполняться не только многослойными, но и однослойными. Радиус закругления катушек из неизолированной меди, гнутой на ребро, должен удовлетворять условию (10-129). МДС стабилизирующей обмотки на полюс (A) $F_{\text{пос}} = (0,1 \div 0,2) F_2$. (10-148)

Катушки обмотки соединяют, как правило, последовательно $(a_{\text{пос}}=1)$; в отдельных случаях—в две параллельные ветви $(a_{\text{пос}}=2)$, в частности для выдерживания необходимого значения $F_{\text{пос}}$ при малом количестве витков в катушке.

Для определения средней длины витка многослойной катушки из изолированных проводов принимают предварительную ши-

рину катушки (мм): при 2*р*=2

$$b'_{\text{K. floc}} \approx 0.3D_{\text{H2}};$$
 (10-149)

при 2p = 4

$$b'_{\text{к.пос}} \approx 0.1 D_{\text{H2}}.$$
 (10-150)

В дальнейшем, после вычерчивания эскиза расположения обмотки в междуполюсном окне, ширина может быть уточнена.

Для приближенной оценки правильности вычисленного сопротивления обмотки r_{noc} следует учитывать, что $r_{\text{noc}} \approx (0.04 \div 0.12) r_2$. Предварительное количество витков в катушке

$$w'_{\text{noc}} = F_{\text{noc}} a_{\text{noc}} / I_2. \tag{10-151}$$

Полученное значение округляют до ближайшего целого числа $w_{\text{пос}}$. При унификации размеров проводников стабилизирующей обмотки и обмотки добавочных полюсов плотность тока $J_{\text{пос}} = J_{\text{д}}$. Дальнейший расчет обмотки ведут в такой последовательности.

Уточненное (округленное) количество
$$w_{\text{пос}}$$
 (10-152) витков
Уточненное значение МДС обмот- $F_{\text{пос}} = w_{\text{пос}} I_2/a_{\text{пос}}$ (10-153) ки (A) Средняя длина витка многослойной $l_{\text{ср.пос}} = 2(l_{\text{п}} + b_{\text{п}}) + \pi (b'_{\text{к.пос}} + 2b_{\text{з}} + 2b_{\text{к}})$ (10-154) (мм)
Минимальный допустимый радиус зажругления неизолированных проводников (мм)
Принимаемый радиус закругления $r \gg r'$ (10-155)

(мм) (Средняя длина витка катушки из не- $l_{\text{ср.пос}} = 2(l_{\text{п}} + b_{\text{п}}) + \pi(b + 2r)$ (10-156) изолированных проводников, гнутых

на ребро (мм) Сопротивление обмотки при температуре 20° С (Ом) $r_{\text{пос}} = \frac{2pw_{\text{пос}}l_{\text{ср. пос}}}{57a_{\text{noc}}^2S\cdot 10^3}$ (10-157)

Здесь значение суммы $2(b_3+2b_{\pi})$ такое же, как для катушек добавочных полюсов; при $r < r^1$ в (10-156) подставляют r'.

Примеры расчета машин

5. Стабилизирующая последовательная обмотка главных полюсов

Последова- тельность расчета	Условиые обозначе - ния	Источник	Двигатель № 1	Двигатель № 2				
	Принимаем размеры и марку провода такими же, как и у обмотки добавочных полюсов							
158	$F_{\rm nec}$, A	(10-148)	0,15.972 = 146	0,15.4614 = 692				
159	ŵ'ποc	(10-151)	$146 \cdot 1/29, 8 = 4,9$	$692 \cdot 1/372,9 = 1,86$				
160	$w_{\rm Hoc}$	(10-152)	5	2				
161	$F_{\text{noc}}^{w_{\text{noc}}}$ A	(10-153)	5.29,8=149	2.372,9=746				
162	b' _{κ.πος} ,	(10-150)	0,1.160=16					
	MM		·					
163	lcp.noc,	(10-154)	$2(155+40)+\pi(16+5)=$					
	MM	` ′	=456					
164	r', MM	(10-129)	_	$0,05.26,3^2/4,1=8,44$				
165	r, mm	(10-155)	_	10				
166	$l_{\rm cp. noc}$,	(10-156)	_	$2(300+80)+\pi(26,3++2\cdot10)=905$				
	мм	,		$+2 \cdot 10) = 905$				
			4.5.456	4.2.905				

§ 10-8. Характеристика намагничивания машины

Основные положения. Учитывая, что магнитная цепь машины постоянного тока симметрична, то достаточно рассчитать МДС, приходящуюся на один полюс.

Магнитная цепь машины состоит из семи однородных участков, соединенных последовательно: воздушный зазор между якорем и наконечником главного полюса, зубцы якоря, спинка якоря, зубцы наконечника главного полюса (только у компенсированных машин), сердечник главного полюса, зазор в стыке главного полюса и станины (возникающий из-за неплотности прилегания их поверхностей), станина. При расчете МДС для каждого участка принимают, что магнитная индукция на участке распределена равномерно. Для каждого участка определяют площадь поперечного сечения, магнитную индукцию, напряженность поля, среднюю длину пути магнитного потока, МДС участка, суммарную МДС, приходящуюся на всю магнитную цепь (на один полюс).

Уточнение значения магнитного потока при номинальном режиме работы производится с учетом рассчитанных сопротивлений обмоток якорной цепи и приведенных к расчетной рабочей температуре 75 или 115°C.

Основное сопротивление магнитной цепи машины сосредоточено в воздушном зазоре между якорем и наконечником главного полюса. Сопротивление воздушного зазора увеличивается дополнительно из-за зубчатого строения якоря и наконечника глав-

 $57 \cdot 1^2 \cdot 106,97 \cdot 10^3$ = 0,00119 0,00119/0,014=0,085

ного полюса (только у компенсированных машин), бандажных канавок сердечника якоря. Это увеличение учитывается соответствующими поправочными коэффициентами; все они больше единицы. При наличии радиальных вентиляционных каналов в сердечнике якоря часть магнитного потока проходит через каналы, снижая магнитное сопротивление воздушного зазора; это уменьшение учитывается коэффициентом, который меньше единицы.

При магнитной индукции в зубцах якоря $B_{32} \le 1,8$ Тл принимают, что магнитный поток проходит только через зубцы, а напряженность магнитного поля H_{32} определяют соответственно по основной характеристике намагничивания (см. приложения 5, 6, 7). При $B_{32} > 1,8$ Тл часть магнитного потока, проходящего через пазы, снижает действительную магнитную индукцию в зубцах. Это снижение учитывается коэффициентом k_3 , зависящим от соотношения площадей рассматриваемых поперечных сечений зубца и паза, а для определения H_{32} пользуются кривыми (см. приложения 17, 18, 19) для разных значений k_3 *.

У зубцов трапецеидального поперечного сечения (прямоугольные открытые пазы) кривая распределения напряженности поля H по высоте зубца близка к параболе. При расчете МДС для участка зубцов определяют напряженность поля в трех расчетных сечениях зубца — минимальном, среднем и максимальном; средние значения H при этом рассчитывают по формуле Симпсона (10-193). Если $B_{32 \text{ max}} \leq 1,8$ Тл, то практически с достаточной точностью определяют H только по одному сечению зубца, расположенному на расстоянии 1/3 его высоты; ошибка при этом незначительна. У зубцов равновеликого поперечного сечения (овальные полузакрытые пазы) при $B_{32} > 1,8$ Тл напряженность поля также определяют по сечению на 1/3 высоты зубца. Магнитную цепь рассчитывают в следующей последовательности.

Уточнение магнитного потока

Сопротивление обмоток якорной цепи двигателя, приведенное к стандартной рабочей температуре (Ом) Уточненная ЭДС при номинальном режиме работы двигателя (В) Сопротивление обмоток якорной цепи генератора, приведенное к стандартной рабочей температуре (Ом) Уточненная ЭДС при номинальном режиме работы генератора (В) Уточненный магнитный поток (Вб)

$$m_{\rm T}r_{\rm 2\Sigma} = m_{\rm T}(r_{\rm 2} + r_{\rm 1} + r_{\rm A} + r_{\rm moc})$$
 (10-158)

$$E_2 = U - I_2 m_{\rm T} r_{2\Sigma} - \Delta U_{\rm III} \qquad (10-159)$$

$$m_{\rm T} r_{2\Sigma} = m_{\rm T} (r_2 + r_1 + r_{\rm II})$$
 (10-160)

$$E_2 = U + I_2 m_{\rm T} r_{2\Sigma} + \Delta U_{\rm III}$$
 (10-161)

$$\Phi = \frac{30E_2}{(p/a)nw_*}$$
 (10-162)

Здесь $\Delta V_{m} \! = \! 2$ В; (10-160) соответствует генератору с параллельным или независимым возбуждением.

^{*} При наличии в сердечнике якоря радиальных вентиляционных каналов значения коэффициента k_3 , определяемые по приведенным ниже формулам, следует умножить на отношение $l_2/(l_2-n_{\rm Rg}l_{\rm Rg})$.

МДС для воздушного зазора между якорем и главным полюсом

Плошадь поперечного сечения в воз- $S_3 = b'_{H,\pi} l_2$ душном зазоре (мм²)

Уточненная магнитная в воздушном зазоре (Тл)

Коэффициент, учитывающий увеличение магнитного сопротивления воздушного зазора вследствие зубчатого строения наконечника главного полюса

То же, зубчатого строения якоря

То же, бандажных канавок сердечника якоря

Коэффициент, учитывающий уменьшение магнитного сопротивления воздушного зазора при наличии радиальных каналов в сердечнике якоря Общий коэффициент воздушного $k_{\delta} = k_{\delta 1} k_{\delta_a} k_{\delta} k_{\kappa}$ зазора

МПС для воздушного зазора (A) $F_{3} = 0.88 k_{3} B_{3} \cdot 10^{8}$

$$S_{\delta} = b'_{\text{H.H.}} l_2$$
 (10-163)

индукция
$$B_{\delta} = \Phi \cdot 10^6 / S_{\delta}$$
 (10-164)

$$k_{\delta_1} = 1 + \frac{b_{\text{min}}}{t_1 - b_{\text{min}} + 5\delta t_1/b_{\text{min}}} \quad (10-165)$$

$$k_{\delta_2} = 1 + \frac{b_{\text{III}2}}{t_2 - b_{\text{III}2} + 5\delta t_2/b_{\text{III}2}} \quad (10-166)$$

$$k_6 = 1 + \frac{n_6 l_6 (h_6 - 0, 8d)}{l_2 (\delta + h_6 - 0, 8d) - l_3 (\delta + h_6 - 0, 8d)}$$
(10-167)

$$k_{\rm K} = 1 - \frac{3\delta}{l_{\rm m2} + 3\delta(1 + l_{\rm m2}/l_{\rm K2})}$$
 (10-168)

$$k_{\delta} = k_{\delta 1} k_{\delta_a} k_{\delta} k_{\kappa} \tag{10-169}$$

$$F_{b} = 0.8\delta k_{b}B_{b} \cdot 10^{s} \tag{10-170}$$

Здесь при открытых пазах вместо b_{m1} и b_{m2} подставляют в (10-165) и (10-166) ширину пазов $b_{\pi 1}$ и $b_{\pi 2}$ соответственно; n_6 — количество бандажных канавок; l_5 и h_6 — длина и высота бандажной канавки; d — диаметр магнитной бандажной проволоки; при стеклобандажах или при немагнитной бандажной проволоке в (10-167) d=0; предварительно, до проведения механического расчета бандажей, принимают $n_5l_5=0.3l_2$, а $d=0.5h_5$.

МЛС для зубцов при овальных полузакрытых пазах якоря

Площадь равновеликого поперечного сечения зубцов (мм²)

$$S_{32} = \frac{Z_2}{2p} \alpha' b_{32} l_{3\phi 2} \tag{10-171}$$

магнитная индукция в $B_{a2} = \Phi \cdot 10^6 / S_{a2}$ Уточненная зубцах (Тл)

(10-172)

 $B_{32} < 1.8$ Tr

ца (мм)

(A/cm)

Напряженность магнитного поля H_{a2} — из приложения 5

 $B_{32} > 1,8$ Тл Зубцовое деление на 1/3 высоты зуб-

$$t_{2 (1/3)} = \pi \left(D_{H^2} - \frac{4}{3} | h_{H^2} \right) / Z_2 (10-173)$$

Коэффициент зубцов

$$k_{32(1/3)} = [t_{2(1/3)}/b_{32}k_{c}] - 1$$
 (10-174)

Напряженность магнитного поля $H_{32} = f(B_{32} \text{ и } k_{32})$ — из приложения 17 (A/cm)

$$H_{32}=f(B_{32} \text{ и } k_{32})$$
 — из приложения 17

Средняя длина пути магнитного по- $l_{32}=h_{m2}=0,2r_2$ тока (мм) МДС для зубцов (A)

$$l_{a2} = h_{m2} - 0.2r_2$$
 (10-175)

$$F_{a2} = 0.1 H_{a2} l_{a2} \tag{10-176}$$

МДС для зубцов при прямоугольных открытых пазах якоря

Ширина зубца в наиболее узкой ча- $b_{a2min} = \pi (D_{m2} - 2h_{m2})/Z_2 - b_{m2}$ (10-177)сти (мм)

Площадь поперечного сечения зубцов в нанболее узкой части (мм²)

Уточненная магнитная индукция в зубцах в наиболее узкой части (Тл) $B_{32\text{max}} \ll 1.8$ Тл

Зубцовое деление на 1/3 высоты зубца (мм)

Ширина зубца (мм)

Площадь поперечного сечения зубцов (мм²)

Магнитная индукция в зубцах (Тл) Напряженность магнитного поля в зубцах (А/см)

 $B_{\text{32max}}>1,8$ Тл

Ширина эубца в наиболее широкой частн (мм)

То же, в средней части

Площадь поперечного сечения зубцов в наиболее широкой части (мм²)

То же, в средней части

Магнитная индукция в зубцах в наиболее широкой части (Тл)

То же, в средней части

Коэффициент зубцов нанболее узкой части

То же, в наиболее широкой части То же, в средней части

Напряженность магнитного поля в зубцах в наиболее узкой части (A/cm)

То же, в наиболее широкой части То же, в средней части

Среднее значение напряженности магнитного поля в зубцах (А/см)

Средняя длина пути магнитного потока (мм)

МДС для зубцов (А)

 $S_{82 \min} = \frac{Z_2}{2p} \alpha' b_{82 \min} l_{9 \oplus 2}$ (10-178)

 $B_{\text{s2max}} = \Phi \cdot 10^6 / S_{\text{s2min}}$ (10-179)

 $t_{2(1/3)}$ — no (10-173)

 $b_{32(1/3)} = t_{2(1/3)} - b_{112}$ (10-180)

 $S_{32 (1/3)} = \frac{Z_2}{2n} \alpha' b_{32 (1/3)} l_{s \oplus 2}$ (10-181)

(10-182) $B_{32(1/3)} = \Phi \cdot 10^6 / S_{32(1/3)}$

 $H_{\rm a2}$ — из приложений 6 и 7

 $b_{32m,37} = t_2 - \vec{b}_{112}$ (10-183)

(10-184) $b_{32cp} = (b_{32min} + b_{32max})/2$

 $S_{32max} = S_{32min}b_{32max}/b_{32min}$ (10-185)

 $S_{32cp} = (S_{32min} + S_{32max})/2$ (10-186)

 $B_{a2min} = \Phi \cdot 10^6 / S_{32max}$ (10-187)

(10-188)

 $B_{32cp} = \Phi \cdot 10^6 / S_{32cp}$ $k_{32 \text{ max}} = \frac{\pi (D_{H2} - 2h_{H2})}{Z_2 b_{32min} k_c} - 1$ (10-190)

 $k_{s2min} = [t_2/(b_{s2max}k_c)]-1$ (10-191)

 $k_{32\text{cp}} = \frac{\pi (D_{\text{H2}} - h_{\pi 2})}{Z_2 b_{32\text{cp}} k_{\text{c}}} - 1$ (10-192)

 $H_{\rm s2m\,s\,x}$ — из приложений 18, 19

 $H_{\rm 32min}$ — из приложений 6 и 7 или 18, 19 *H*_{в2с в} — из приложений 6 и 7 или 18, 19 $H_{32} = (H_{32\text{max}} + 4H_{32\text{cp}} + H_{32\text{min}})/6$

(10-193)

 $l_{32} = h_{112}$ (10-194)

 F_{32} — no (10-176)

МДС для спинки якоря

Площадь поперечного сечения спинки якоря без аксиальных каналов (мм²)

Расчетная площадь поперечного сечения спинки якоря с аксиальными каналами (мм²)

Уточненная магнитная индукция в спинке якоря (Тл)

Напряженность отонтинтвм поля (А/см)

Средняя длина пути магнитного потока (мм)

$$S_{c2} = h_{c2} l_{\partial \Phi 2}$$
 (10-195)

$$S_{c2} = (h_{c2} - 2/3d_{\kappa 2}) l_{\theta \Phi 2}$$
 (10-196)

$$B_{c2} = \Phi \cdot 10^6 / 2S_{c2} \tag{10-197}$$

 H_{c2} — из приложений 5, 6 и 7

$$l_{c2} = \frac{\pi (D_2 + h_{c2})}{4p} + \frac{h_{c2}}{2}$$
 (10-198);

МДС для зубцов наконечника главного полюса компенсированной машины

 $b_{\text{H.II (1/3)}} = b_{\text{H.II}} \left[1 + \frac{(2/3)h_{\text{II}}}{D_{\text{H.}} + 2\delta} \right]$ Длина дуги полюсного наконечника на 1/3 высоты паза (мм)

Площадь поперечного сечения зубцов $S_{91(1/3)} = l_{9\Phi,\pi}(b_{\pi,\pi(1/3)} - Z_1b_{\pi 1})$ (10-201)на $1/_3$ высоты паза (мм²)

Уточненная магнитная индукция (Тл) $B_{31(1/3)} = \sigma_{H,n} \Phi \cdot 10^6 / S_{31(1/3)}$ (10-202)

 H_{31} — из приложения 20 Напряженность магнитного поля

(A/cm)

тока (мм)

Средняя длина пути магнитного по $l_{31}=h_{n1}$ (10-203)тока (мм)

МДС для зубцов (А) $F_{a1} = 0.1 H_{a1} l_{a1}$ (10-204)

МЛС для сердечника главного полюса

Площадь поперечного сечения сердеч- $S_n = b_n l_{a\bar{\Phi},n}$ (10-205)ника полюса (мм²)

Уточненная индукция $B_{\pi} = \sigma \Phi \cdot 10^6 / S_{\pi}$ (10-206)магнитная в сердечнике полюса (Тл)

Напряженность магнитного H_{π} — из приложения 20 поля

(A/cm)

Средняя длина пути магнитного по $l_{c,n}=h_n$ (10-207)тока у некомпенсированной машины (MM)

То же, у компенсированной маши- $l_{c.n} = h_n - h_{n1}$ (10-208)ны (мм)

 $F_{c,n} = 0.1 H_{n} l_{c,n}$ МДС для сердечника полюса (А) (10-209)

Если уточненное в (10-206) значение B_{π} превышает B'_{π} более чем на 10 %, то следует увеличить b_{π} , а если снижено более чем на 10 %, то соответственно уменьшить b_n .

МПС для зазора в стыке между главным волюсом и станиной

Эквивалентный зазор в стыке между $\delta_{\pi 1} = 2l_{\pi}10^{-4} + 0.1$ (10-210)главным полюсом и станиной (мм)

МДС для зазора (А) $F_{\rm m1} = 0.8\delta_{\rm m1}B_{\rm m}10^{\rm 3}$ (10-211)

МДС для станины

 $S_{c1} = h_{c1}l_1$ Площадь поперечного сечения стани-(10-212)ны из монолитного материала (мм²)

 $S_{c1} = h_{c1}k_cl_1$ (10-213)То же, шихтованной станины

Уточненная магнитная индукция в $B_{c1} = \sigma \Phi \cdot 10^6 / 2S_{c1}$ (10-214)станине (Тл)

Напряженность магнитного поля H_{c1} — из приложений 21 или 6

(A/cm) $l_{c1} = \frac{\pi(D_1 + h_{c1})}{4p} + \frac{h_{c1}}{2}$ Средняя длина пути магнитного по-

МДС для станины (А) $F_{c1} = 0.1 H_{c1} l_{c1}$ (10-216)

Если уточненное значение B_{c1} в (10-214) выше B'_{c1} более чем на 10%, то следует увеличить h_{c1} с соответствующим уменьшением $h_{\rm II}$, либо увеличить $l_{\rm I}$. При $B_{\rm cl}$ ниже $B'_{\rm cl}$ более чем на 10%, поступают в обратном порядке.

Суммарная магнитодвижущая сила магнитной цепи (А)

$$F_{\Sigma} = F_{\delta} + F_{32} + F_{c2} + F_{31} + F_{c,n} + F_{n1} + F_{c1}. \tag{10-217}$$

(10-215)

$$k_{\text{Hac}} = F_{\Sigma}/(F_{\delta} + F_{\pi 1}).$$
 (10-218)

Для построения характеристики намагничивания машины по приведенной методике определяют F_{Σ} для значений магнитного потока 50, 75, 90, 110 и 115% Φ , соответствующего номинальному режиму работы.

Расчет характеристики намагничивания следует излагать по форме табл. 10-15 или 10-16. Для приближенной оценки правильности расчета характеристики ее можно сравнить с типовыми ха-

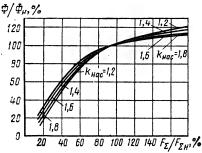


Рис. 10-27. Типовые характеристики намагничивания машин $\Phi/\Phi_n = f(F_\Sigma/F_{\Sigma m})$ при разных коэффициентах насышения

рактеристиками намагничивания, построенными на рис. 10-27 для $K_{\text{Hac}} = 1,2; 1,4; 1,6; 1,8.$ За 100% на этих характеристиках приняты Φ и F_{Σ} , соответствующие номинальному режиму работы.

Примеры расчета характеристик намагничивания см. на стр. 276—277.

Аналогично рассчитывается МДС для значений магнитного потока 0,5; 0,75; 0,9; 1,1; 1,15 Ф, соответствующего номинальному режиму работы. Результаты расчета характеристики намагничи-

	۱ 。	ģ		. Поток Ф %					
Наименование участка	няя длина магнитного са, мм цадь поперс сечения гка, мм²	Площадь попереч- ного сечения участка, ми ³	Коэффи- циенты	50 (3,87)			75 (5,80)		
	Средняя пути маг потока,	Площадь поп ного сечения участка, мм ²		В	H	F	В	H	F
Завор между якорем и глав- ным полюсом	1,6		k ₈ =1,04	0,32	_	426	0,48		639
Зубцы якоря	24,4	4 49 9	$k_{32(1/3)} = $ $k_{32(1/3)} = $	0,87	0 ,9 5	2	1,3	2,0	5
Спинка якоря	46	4 4 16		0,44	0,59	3	0,66	0,74	3
Сердечник главного полю са	53,8	6 076	σ =1 ,2	0,76	1,0	5	1,15	2,4	13
Зазор между главным полю- сом и станиной	0,13	-	-	0,76	_	79	1,15	_	119
Станина	123	3 9 9 5	σ=1,2	0,58	4,7	58	0,87	7,66	94
F _r , A						573		•	875

Примечание. Магнитная индукция B в Tл; напряженность магнитного поля H в A/см; вычисленного в соотретствии с (10-173) и (10-174).

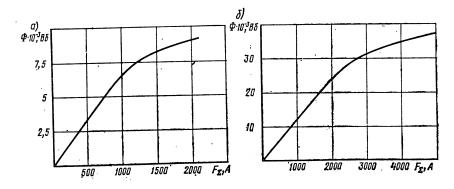


Рис. 10-28. Характеристики намагничивания двигателя № 1 (а) и двигателя № 2 (б)

вания $\Phi = f(F_{\Sigma})$ приведены в табл. 10-15) (для двигателя № 1), в табл. 10-16 (для двигателя № 2), а график с характеристикой намагничивания— на рис. 10-28,a (для двигателя № 1), на рис. 10-28, δ (для двигателя № 2).

Таблица 10-15

_	(B6-10-	')								١		
		90 (6,97) 100 (7,74)		110(8,51)			115 (8,90)					
	В	н	F	В	Н	F	В	H	F	В	Н	F
	0,58	_	767	0,64	_	852	0,70	_	937	0,74	_	980
	1,56	12,4	30	1,74	47	115	1,91	120	293	2,0	180	439
	0,79	0,87	. 4	0,88	0,96	4	0,96	1,05	.5	1,01	1,1	6
	1,38	4,7	25	1,53	7,9	43	1,68	18	97	1,76	28	151
	1,38	_	143	1,53	_	159	1,68	-	175	. 1,76	_	183
	1,04	9,9	122 1091	1,16	12, 1	149 1322	1,28	15,2	187 1694	1,33		212 1971

МДС F в A. Значения H при $B_{32}>1.8$ Тл определены по приложению 16 с учетом $k_{32}(1/3)=1.12$.

	пу- По-	Peq.						Пот	гок Ф %
Наименование участка	Средняя длина пу ти магнитного по- тока, мм	Площадь попереч- ного сечения участка, мм²	Коэффи- циенты		50(15,61)		75 (23, 42)		
	Средняя , ти магнит тока, мм	Площадь ного сеч участка, 1		В	Н	F	В	Н	F
Зазор между якорем и глав-	2,7	44 610	$k_{\delta} = 1,41$	0,35		1066	0,525	_	1599
Зубцы якоря		14 770	32IIIax	1,06	2,76		1,59	31	
	34	19 737	=1,3	0,79	1,35	5	1,19	3,9	8
		24 704	$k_{32\min} = \\ = 0.8$	0,63	0,89		0,94	2,1	
Спинка якоря	94	15 390	-	0,51	0,77	7	0,76	1,22	11
Наконечник главного полю с а	_	-	σ _{Η. 11}		_	— .	_	~	-
Сердечник глав- ного полюса	87,6	-23 520	σ=1,2	0,8	1,0	9	1,19	2,7	24
Зазор между главным полю- сом и станиной	0,16	-	· —	8,0	- .	102	1,19	-	153
•Ста н ина	217	15 300	σ=1,2	0,61	4,97	108	0,91	8,1	176
F_{Σ} , A						1297			1971

Примечание. Средние значения напряженности магнитного поля H при $B_{32\text{max}} > 1.8$ Тл

§ 10-9. Параллельная и независимая обмотка главных полюсов

МДС обмотки параллельного (или независимого) возбуждения главных полюсов F_{π} должна обеспечить создание в воздушном зазоре магнитного потока Φ , вычисленного по (10-162). Для этого должно быть $F_{\pi} > F_{\Sigma}$ на значение F_{p2} . При наличии стабилизирующей последовательной обмотки двигателя значение F_{π} уменьшают на МДС $F_{\text{пос}}$. МДС (A) обмотки параллельного (или независимого) возбуждения двигателя и генератора соответственно

$$F_{n} = F_{\Sigma} + F_{p2} - F_{noc};$$
 (10-219)
 $F_{n} = F_{\Sigma} + F_{p2}.$ (10-220)

Определение размагничивающего действия поперечной МДС якоря с помощью переходных характеристик довольно трудоемкое. Целесообразнее использование для этого кривых (рис. 10-29), построенных по результатам испытания большого количества машин; указанные кривые учитывают как размагничивающее действие МДС якоря, так и МДС короткозамкнутых секций, создаваемой коммутационными токами. Из рис. 10-29 может быть опре-

(B6-10-3)

•	90 (28, 11)			100 (31,2	3)	110 (34, 35)			115 (35, 91)		
В	Н	F	В	Н	F	В٠	Н	F	В	Н	F
0,63		1919	0,7	_	2132	0,77	_	2345	0,805	_	2452
1,9 1,42 1,14 0,91	170 11,2 3,4 1,95	124 18	2,11 1,58 1,26 1,01	500 29 4,7 2,46	352	2,32 1,74 1,39 1,11	1040 100 9,4 3,1	821 29	2,43 1,82 1,45 1,16	1350 140 13 3,6	1090
_	_	-	_	_	_	-	_	_	_	-	· -
1,43	5,6	49	1,59	9,7	8 5	1,75	25	219	1,83	50	438
1,43		184	1,59	_	204	1,75		224	1,83	_	235
1,1	10,9	237 2531	1,22	13,4	291 3087	1,34	17,6	382 4020	1,4	20,9	45 4 4703

определены по формуле Симпсона (10-192).

делен коэффициент $k_{\rm p2} = f(F_2/F_{\rm p})$ при различных значениях магнитной индукции в зубцах. Здесь $F_{\rm p}$ —результирующая МДС; $F_{\rm p}$ —из (10-76). При прямоугольных открытых пазах указанным на рис. 10-29 значениям $B_{\rm 32}$ соответствует максимальная магнитная индукции $B_{\rm 32\ max}$. Размагничивающее действие (A)

$$F_{p2} = k_{p2}F_2. \tag{10-221}$$

У машин с компенсационной обмоткой $F_{p2} \approx 0$.

В двигателях с регулированием частоты вращения ослаблением поля главных полюсов и в генераторах, учитывая возможность отклонения в производстве параметров машин от расчетных значений, МДС F_n обмотки увеличивают в среднем на $(k_{3an}=1,15)$ для обеспечения номинальной частоты вращения двигателей или номинального напряжения генераторов.

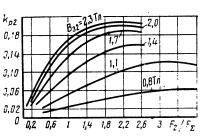


Рис. 10-29. Зависимость $k_{p2} = f(F_2/F_{\Sigma})$

Примеры расчета машин

6. Характеристика намагничивания машин

		-		
Последова- тельность расчета	Условные обозначения	Источник	Двигатель № 1	Двигатель № 2
169	$m_{\mathrm{T}}r_{2\Sigma}$, OM	(10-158)	1,38 (0,24+0,13+	1,38 (0,014+0,008+
170	E ₂ , B	(10-159)	+0.018) = 0.535 220-29.8.0.535-2= =202.1	+0.00119) = 0.032 $220-372.9 \cdot 0.032-2=$ =206.1
171	Ф, Вб	(10-162)	$\frac{30 \cdot 202, 1}{\frac{2}{1} \cdot 1500 \cdot 261} = 7,74 \times \frac{30 \cdot 202, 1}{10^{-3}} = 7,74 \times \frac{30 \cdot 202, 1}{10^$	$ \frac{30 \cdot 203, 1}{\frac{2}{1} \cdot 1000 \cdot 99} = 31,23 \times \\ \times 10^{-3} $
172	S ₈ , mm ²	(10-163)	77,9.155=12074	148,7.300=44610
173	B_{δ} , Тл	(10-164)	$\frac{7,74\cdot 10^{-3}}{12074}\cdot 10^{6} = 0,64$	$\frac{31,23\cdot10^{-3}}{44610}\cdot10^{6}=0,7$
174	k ₈₂	(10-166)	$1+\frac{2,8}{17,32-2,8+5\times}$	$1 + \frac{11.5}{27.59 - 11.5 + 5 \times} =$
175	k*6	(10-167)	×1,6·17,32/2,8 =1,04 —	$\begin{array}{c} \times 2,7 \cdot 25 \cdot 27,59/11,5 \\ = 1,24 \\ 1 + \frac{0,3 \cdot 300 (3 - 0,8 \cdot 1,5)}{300 (2,7 + 3 - 0,8 \times)} = \\ \times 1,5) - 0,3 \cdot 300 (3 - \\ - 0,8 \cdot 1,5) \end{array}$
176	6	(10-169)	1.04	=1,14
177	$F_{\mathbf{a}}, \mathbf{A}$	(10-103)	$ \begin{array}{c c} 1,04 \\ 0,8 \cdot 1,6 \cdot 1,04 \cdot 0,64 \cdot 10^3 = 1 \end{array} $	$\begin{array}{c ccccccccccccccccccccccccccccccccccc$
	•	[` <i>'</i> .	=852	=2132
178	S_{32} , MM^2	(10-171)	$(29/4),0,62\cdot6,73\cdot147,2=$ =4453	
179	В _{з2} , Тл	(10-172)	$\frac{7,74\cdot10^{-3}}{4453}\cdot10^{6}=1,74$	_
180	H ₃₂ , А/см	приложе-	47	_
181 182 183	$egin{aligned} &l_{32}, & ext{MM} \ &F_{32}, & ext{A} \ &b_{32} & ext{min}, & ext{MM} \end{aligned}$	ние 5 (10-175) (10-176) (10-177)	25—0,2·2,9=24,4 0,1·47·24,4=115 —	π (290—2·34)/33—11,5=
184	S _{32 min} , mm²	(10-178)	· <u>-</u>	=9.62 (33/4) 0.653.9.62.285= = 14 770
185	В _{з2 тах} , Тл	(10-179)	_	$\frac{31,23\cdot10^{-3}}{14770}\cdot10^{6}=2,11$
186		(10-183)		27,59—11,5=16,09
187	$b_{32 \text{ max}}, \text{ MM} \ b_{32 \text{ cp}}, \text{ MM}$	(10-184)	_ '	(9,62+16,09)/2=12,85
188	S _{32 max} , MM ²	(10-185)	_	$14770 \cdot 16,09/9,62 = 24704$
189	$S_{32\text{Cp}}$, MM ²	(10-186)		(14770+24704)/2=19737
190	В _{82 min} , Тл	(10-187)	_	31,23.10-3
	82 min,	`,		21701
191	В _{заср} , Тл	(10-188)	_	$\frac{31,23\cdot10^{-8}}{19737}\cdot10^{8}=1,58$
192	k _{s2 max}	(10-190)	_	$\frac{\pi (290-2\cdot34)}{33\cdot9,62\cdot0,95}-1=1,3$

Последова- тельность расчета	Условные обозначения	Источник	Двигатель № 1	Двигатель № 2
193	k _{32 min}	(10-191)	_	$\begin{array}{ c c c c c c c c c c c c c c c c c c c$
194	k _{32Cp}	(10-192)	· _	$\begin{array}{ c c c c c c c c c c c c c c c c c c c$
195	H _{32 max} , А/см	приложе- ние 18		500
19 6	H _{s2 min} , А/см	приложе- ние 6	_	4,7
197	<i>Н</i> заср, А/см	То же	- ,	29 500+4·29+4,7
198	<i>Н</i> _{за} , А/см	(10-193)	- 1	$\frac{300+1.25+1.1}{6}=103$
199	<i>l</i> ₃₂ , мм	(10-194)	-	34
200	F_{3n} , A	(10-176)		$0,1 \cdot 103 \cdot 34 = 352$
201	S_{c2} , mm ²	(10-195)	30 ·147,2=4416	
202	S_{ca} , mm ²	(10-196)	_	$[66-(2/3)\cdot 18][285=$
203	$B_{\mathbf{c}_{\mathbf{z}}}$, Тл	(10-197)	$\frac{7,74\cdot 10^{-3}}{2\cdot 4416} = 0,88$	$ \begin{array}{r} = 15390 \\ 31,23\cdot10^{-3} \\ \hline 2\cdot15390 \end{array} = 1,01 $
204	<i>Н</i> _{с2} , А/см	приложе- ние 5	0,93	-
205	<i>H</i> _{са} , А/см	приложе- ние 6		2,46
206	<i>l</i> с₂, мм	(10-198)	$\pi (50+30)/8+30/2=46$	$\pi (90+66)/8+66/2=94$
207	F_{c2} , A	(10-199)	0,1.0,96.46=4	$0,1\cdot 2,46\cdot 94=23$
208	$S_{\mathbf{n}}$, mm ²	(10-205)	40.151,9=6076	80.294 = 23520
209	В₁, Тл	(10-206)	$\frac{1,2\cdot7,74\cdot10^{-3}}{6076}\cdot10^{6} =$	$\frac{1,2\cdot31,23\cdot10^{-\frac{3}{8}}}{23520}\cdot10^{6} =$
210	<i>H</i> _п , А/см	приложе- ние 20	=1,53 7,9	=1,59 9,7
211	l _{с.п} , мм	(10-207)	53,8	87,6
212	$F_{\mathbf{c},\mathbf{\pi}}, \mathbf{A}$	(10-209)	0, 1.7, 9.53, 8=43	0,1.9,7.87,6=85
213 214	δ _{π1} , MM	(10-210) (10-211)	$2 \cdot 155 \cdot 10^{-4} + 0, 1 = 0, 13$	$2 \cdot 300 \cdot 10^{-4} + 0, 1 = 0, 16$
215	S_{c1} , A S_{c1} , MM ²	(10-211)	$0,8.0,13.1,53.10^{8}=159$ 17.235=3995	$0,8.0,16.1,59.10^{3}=204$ 34.450=15300
216	<i>В</i> _{с₁} , Тл	(10-214)	$\frac{1,2\cdot7,74\cdot10^{-8}}{2\cdot3995}\cdot10^{6} =$	$\frac{1,2\cdot31,23\cdot10^{-3}}{2\cdot15300}\cdot10^{6} =$
217	H _{c1} , А/см	приложе- ние 21	=1,16 12,1	=1,22 13,4
218	l _{c1} , mm	(10-215)	$\pi (274+17)/8+17/2=123$	$\pi (476+34)/8+34/2=217$
219	F_{c1} , A	(10-216)	$0, 1 \cdot 12, 1 \cdot 123 = 149$	0,1.13.4.217=291
220	F_{Σ} , A	(10-217)	852+115+4+43+159+ +149=1322	2132+352+23+85+ +204+291=3087
221	K _{Hac}	(10-218)	1322/(852+159)=1,3	+204+291=3087 3087/(2132+204)=1,32

[•] Принимаем бандажи из магнитной проволоки.

При определении средней длины витка обмотки по (10-224) принимают предварительную ширину катушки (мм) при 2p=2

$$b'_{\text{K,I}} = 0.35 D_{\text{H2}};$$
 (10-222)

при
$$2p = 4$$

$$b'_{\text{R,II}} = 0.12D_{\text{H2}}.$$
 (10-223)

В дальнейшем, после вычерчивания эскиза расположения обмоток в междуполюсном окне, ширина может быть уточнена.

Марки и размеры проводников принимают в соответствии с рекомендациями для многослойных катушек обмотки добавочных полюсов в табл. 10-14.

Предварительные значения плотности тока в обмотке J'_{n} , принимаемые при расчете обмотки, приведены на рис. 10-30 для ма-

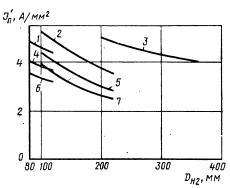


Рис. 10-30. Средние значения $J_{\pi}'=f(D_{\pi 2})$ при классе нагревостойкости изоляции F: I — исполнение по защите IP22, способ охлажения IC01, 1500 об/мин, полузакрытые пазы якоря, 2p=2; 2 — то же, что I, но 2p=4; 3 — IP22, IC01, 1500 об/мин, открытые пазы, 2p=4; 4 — IP44, IC0141, 1500 об/мин, полузакрытые пазы, 2p-2; 5 — то же, что 4, но 2p=4; 6 — IP44, IC0041, 1500 об/мин, полузакрытые пазы, 2p=2; 7 — то же, что 6, но 2p=4

шин с самовентиляцией, с частотой вращения 1500 об/мин и с изоляцией класса нагревостойкости F. Для изоляции класса нагревостойкости B и H, а также для других частот умножают на поправочные вращения данные рис. 10-30 коэффициенты k_3 (из табл. 10-4) и k_6 (из табл. 10-5).

Для машин с независимой вентиляцией И с изоляцией класса нагревостойкости вне зависимости OT частоты вращения, онжом принять $J'_{\rm n} = 5.2 - 3.3 \cdot 10^{-3} D_{\rm H2}$ A/mm^2 . При изоляции классов нагревостойкости В и Н указанные значения J'_{π} умножают поправочный коэффициент k_3 (из табл. 10-4). Конструкция обмотки возбуждеизоляции

ния главных полюсов приведена в приложениях 31, 32, 33. Параметры обмотки определяют в такой последовательности.

Предварительная ширина катушки (мм)

Средняя длина витка обмотки (мм)

Предварительное поперечное сечение провода (мм²)

Принятое ближайшее стандартное поперечное сечение провода (мм²) Уточненный коэффициент запаса Диаметр принятого провода без изоляции (мм)

Днаметр принятого провода с изоляцией (мм)

$$l_{cp,n}=2(l_n+b_n)+\pi(b'_{n,n}+2b_3+2b_n)$$
(10-224)

$$S' = \frac{11,15m.2pF_{\pi}l_{\text{cp.}\pi}}{57U_{\text{p.}}10^3}$$
 (10-225)

S — из приложения 1

-d' — из приложения 1

Предварительная плотность тока в J'_{π} — из рис. 10-30, с учетом табл. 10-4, обмотке $(A/мм^2)$

Предварительное количество витков одной катушки

Уточненное (округленное) количество витков

Уточненная плотность тока в обмотке (A/мм²)

Сопротивление обмотки при $t=20^{\circ}$ С (O_M)

10-5

$$w'_{\pi} = \frac{k_{33\pi} F_{\pi}}{J'_{\pi} S}$$
 (10-227)

$$w_{\pi}$$
 (10-228)

$$J_{\pi} = \frac{k_{3a\pi}F_{\pi}}{w_{\pi}S} \tag{10-229}$$

$$r_{\rm ff} = \frac{2pw_{\rm ff}l_{\rm cp.ff}}{57S \cdot 10^3} \tag{10-230}$$

$$I_{\text{II max}} = U_{\text{II}}/(m_{\text{T}}r_{\text{II}})$$
 (10-231)
 $F_{\text{II max}} = I_{\text{II max}}w_{\text{II}}$ (10-232)

Здесь значения $2b_3$ и $2b_{\rm m}$ такие же, как у обмотки добавочных полюсов; в (10-225) и (10-231) подставляют коэффициент приведения сопротивления

Примеры расчета машин

обмотки к стандартной рабочей температуре — $m_{\rm T}$ (см. § 4-1).

7. Параллельная обмотка главных полюсов

Последова- тельность расчета	Условные обозначения	Ис т очник	Двигатель № 1	Двигатель № 2
222 223 224 225 226 227 228	F_2/F_{Σ} $k_{\rm p2}$ $F_{\rm p2}$, A $F_{\rm m}$, A $b'_{\rm K.m.}$, MM $l_{\rm cp.m}$, MM	§ 10-9 рис. 10-29 (13-221) (10-219) (10-223) (10-224)	$\begin{array}{c} 972/1322 = 0.74 \\ 0.108 \\ 0.108 \cdot 972 = 105 \\ 1322 + 105 - 149 = 1278 \\ 0.12 \cdot 160 = 19.2 \\ 2 \cdot (155 + 40) + \pi \cdot (19.2 + \\ +5) = 466 \\ 1.15 \cdot 1.38 \cdot 4 \cdot 1278 \cdot 466 \\ \hline 57 \cdot 220 \cdot 10^3 \\ = 0.3 \end{array}$	$\begin{array}{c} 4614/3087 = 1,49 \\ 0,19 \\ 0,19 + 4614 = 877 \\ 3087 + 877 - 746 = 3218 \\ 0,12 \cdot 290 = 34,8 \\ 2 \cdot (300 + 80) + \pi \cdot (34,8 + \\ +6) = 888 \\ \frac{1,15 \cdot 1,38 \cdot 4 \cdot 3218}{57 \cdot 220 \cdot 10^3} \cdot 888 = \\ = 1,44 \end{array}$

Принимаем круглый провод марки ПЭТ-155

		-		
229	S, MM ²	приложе-	0,302	1,431
230 231	$k_{3a\pi}$ d , MM	ние 1 (10-226) приложе-	1,15.0,302/0,3=1,16 0,62	1,15·1,431/1,44=1,14 1,35
232 233 234	J'_{π} , MM J'_{π} , A/MM ² w'_{π}	ние 1 То же рис. 10-30 (10-227)	$1,16 \cdot 1278/(3,45 \times$	1,435 0,88.4,35=3,83 1,14.3218/(3,83.1,431)=
235 236	u_{π} J_{π} , A/MM ²	(10-228) (10-229)	$\times 0.302) = 1418$ 1400 $1.16.1278/(1400 \times$	$ \begin{array}{c c} =669 \\ 670 \\ 1,14.3218, (670.1,431) = \end{array} $
237	r _п , Ом	(10-230)	$\begin{array}{c} \times 0.302) = 3.51 \\ \frac{4.1400.466}{57.0.302.103} = 151.6 \end{array}$	$= 3,83$ $\frac{4.670.888}{57.1,431.10^3} = 29,18$
238 239	$F_{\text{n max}}, A$	(10-231) (10-232)	$220/(1,38 \cdot 151,6) = 1,05$ $1,05 \cdot 1400 = 1470$	$\begin{array}{c} 220/(1,38 \cdot 29,18) = 5,46 \\ 5,46 \cdot 670 = 3658 \end{array}$

§10-10. Размещение обмоток главных и добавочных полюсов

Проверка возможности размещения обмоток главных и добавочных полюсов в междуполюсном окне состоит в расчете размеров катушек по ширине и высоте, а затем в вычерчивании (в масштабе) эскиза междуполюсного окна. При определении размеро катушек следует учитывать, что при намотке и пропитке катушки разбухают. Это разбухание учитывается соответствующими коэффициентами, принимаемыми одинаковыми по ширине и высоте катушек и равными для изолированных проводников в среднем 1,05 а по высоте катушек из неизолированных проводников, намотанных на ребро, — 1,03.

Катушки выполняют либо в виде ровных параллелепипедов, либо ступенчатой формы, которая дает возможность лучше использовать междуполюсное окно. В многослойных катушках из изолированных проводов производят раскладку витков, определяя их количество по ширине $N_{\rm m}$ и по высоте $N_{\rm b}$. При проводах круглого поперечного сечения ширина и высота катушки на рассматриваемом участке (мм)

$$b_{\kappa} = 1,05 N_{\rm m} d';$$
 (10-233)

$$h_{\rm K} = 1.05 N_{\rm B} d'.$$
 (10-234)

При изолированных проводах прямоугольного поперечного сечения раскладку витков производят, исходя из намотки проводов большей стороной по высоте полюса. Соответственно ширина и высота катушки (мм)

$$b_{\kappa} = 1,05 N_{\text{in}} a';$$
 (10-235)

$$h_{\rm K} = 1,05 N_{\rm B} b'.$$
 (10-236)

Высота однослойной катушки, намотанной на ребро из неизолированных проводников (мм),

$$h_{\rm R} = 1,03[wa + (w-3)h_{\rm H}] + h'_{\rm H}.$$
 (10-237)

Здесь a — меньший размер проводника, мм; $h_{\rm H}$ = 0,3 мм — толщина изоляционной прокладки между витками; $h'_{\rm H}$ = 2 мм — толщина усиленной изоляции крайних витков катушки.

Размещение катушек должно быть таким, чтобы расстояние между катушками главных и добавочных полюсов ни в одном месте не было менее 6 мм у машин с высотами оси вращения $h \leq 200$ мм и менее 8 мм у машин с h > 200 мм. Между станиной и катушками при отсутствии изоляционных прокладок также должны быть предусмотрены указанные расстояния.

	0. P	азмещение оп	омоток главных и дооавс	очных полюсов			
Последоча- тельность расчета	Условные обозначе- ния	Источник	Двигатель № 1	Двигатель № 2			
		Параллелі	ьная обмотка главных п	олюсов			
240	<i>b</i> к, мм	(10-233)	Принимаем трапецеидальную форму поперечного сечения катушки с раскладкой витков по средней ширине $N_{\rm III}$ =34, по высоте $N_{\rm S}$ =42 1,05-34-0,675 \approx 24	виде двух шайб с числом витков в каждой— 336, по ширине $N_{\rm m}$ =28, по высоте $N_{\rm B}$ =12			
241	$h_{\rm K}$, MM	(10-234) Стабилизио	1,05·42·0,675≈30 ующая последовательная	1,05-12-1,435≈18			
242 243 244	b_{K} , MM h_{K} , MM	(10-235) (10-236) (10-237)	1,05·2,47·5≈13 1,05·4,15≈5 —	 1,03·2·4+2≈10			
		Обм	отка добавочных полюсо	В			
Принимаем форму параллелепипеда							
245 246 247	$egin{aligned} b_{ m K}, & { m MM} \ h_{ m K}, & { m MM} \ h_{ m K}, & { m MM} \end{aligned}$	(10-235) (10-236) (10-237)	1,05·5·2,47≈13 1,05·8·4,15≈35 —				
Ø274 B	40 29/9	15 26 18	δ)	26			

Рис. 10-31. Эскиз расположения катушек в междуполюсном окне двигателя № 1 (a) и двигателя № 2 (б)

§ 10-11. Щетки и коллектор

Марки щеток выбирают при проектировании машин, однако при настройке коммутации изготовленной машины марка щеток может быть изменена. Из марок щеток, предусмотренных ГОСТ 2332 распространены графитные щетки 611М (при $E_p \lesssim 3$ В) и электрографитированные — ЭГ4, ЭГ14, ЭГ74 (при $E_p > 3$ В). Для закрытых машин с кремнийорганической изоляцией класса нагревостойкости Н применяют электрографитированные щетки со специальной пропиткой ЭГ74К.

Размеры щеток оговорены в ГОСТ 12232.1. При выборе ширины щетки t следует учитывать, что увеличение t ограничивается возрастанием при этом ширины зоны коммутации $b_{3,\kappa}$; критерием к выбору t является отношение ширины зоны коммутации к расстоянию между соседними наконечниками главных

полюсов $(\tau - b_{H,n})$:

$$k_{3.K} = b_{3.K} / (\tau - b_{H.\Pi}),$$
 (10-238)

где ширина зоны коммутации (мм)

$$b_{3.K} = (t/t_K + N_{III} - a/p + \epsilon_K) t_K D_{H2} / D_K.$$
 (10-239)

Здесь укорочение (подставляемое всегда со знаком плюс)

$$\varepsilon_{\mathbf{K}} = K/2p - y_1. \tag{10-240}$$

При большом значении $k_{3,\kappa}$ может возникнуть воздействие поля главных полюсов на коммутирующие секции, ухудшающее коммутацию. Наибольшие допустимые значения $k_{3,\kappa}$ =0,6÷0,75 (большие значения — для меньших диаметров якоря).

При выборе ширины щетки следует учитывать целесообразное, по условиям улучшения коммутации, число перекрытых щеткой коллекторных делений

$$\gamma = t/t_{\kappa}. \tag{10-241}$$

При простой волновой обмотке якоря рекомендуемое значение $\gamma=2\div 4$; при простой петлевой — $\gamma\leqslant (N_{\rm m}+0.5)$; при двухходовой петлевой — $\gamma>3$.

Отношение длины щетки a к ее ширине не должно быть более двух, а длина щетки — более 40 мм. Рекомендуемые значения t и a в зависимости от диаметра якоря приведены ниже:

Щетки шириной 25 и 32 мм для улучшения их контакта с коллектором при толчках и вибрациях следует подразделять на две $(2\times12,5$ или 2×16 мм).

Выбрав размеры щеток и проверив удовлетворение условиям, относящимся к (10-238) и (10-241), дальнейший расчет производят в такой последовательности.

Контактная площадь одной щет- ки (мм²)	$S_{\mathbf{m}} = ta$	(10-242)
Необходимая контактная площадь всех щеток (мм²)	$S'_{\mathrm{m}\Sigma} = 2I_2 \cdot 10^2 / I'_{\mathrm{m}}$	(10-243)
Количество щеток на одном бракете Уточненное (округленное) количество	$N'_{\text{III},6} = S'_{\text{III}\Sigma}/(2pS_{\text{III}})$	(10-244)
щеток на одном бракете Уточненная контактная площадь всех	$S_{\mathbf{u}\mathbf{x}} = N_{\mathbf{u}.6} 2pS_{\mathbf{u}}$	(10-245)
щеток (мм²) Уточненная плотность тока под щет- ками (А/см²)	$J_{\mathrm{III}} = 2I_2 \cdot 10^2 / S_{\mathrm{III}\Sigma}$	(10-246)
Активная длина коллектора (мм) Окружная скорость коллектора при номинальной частоте вращения (м/с)	$l_{\rm K} = N_{\rm III.6} (a + 8) + 10$ $v_{\rm K} = \pi D_{\rm K} n_{\rm HoM} / 60000$	(10-247) (10-248)

С учетом возможной перегрузки машины плотность тока $J'_{\mathbf{m}}$ в (10-243) для номинального режима работы принимают равной 8 $\mathrm{A/cm^2}$; для надежности работы узла коллектор — щетки число щеток на бракете не должно быть менее двух.

Примеры фасчета машин 9. Щетки и коллектор

Последова- тельность расчета	Услозные обозначе- ния	Ист очник ,	Двигатель № 1	Двигатель № 2
	t, MM a, MM γ ε _κ b _{3.K} , MM k _{3.K} S _Ψ , MM ² S' _{ΨΣ} , MM ² N' Ψ. 6 N Ψ. 6 S _{ΨΣ} , MM ² J _Ψ , A/CM ² l _κ , MM υ _κ , M/C	(10-244) § 10-11 (10-245)	$\begin{array}{c} 10 \\ 12,5 \\ 10/4,51=2,2 \\ 87/4-21=0,75 \\ (10/4,51+3-0,5+\\ +0,75)4,51\cdot160\cdot125=31,5 \\ 31,5/(125,6-78)=0,66 \\ 10\cdot12,5=125 \\ 2\cdot29,8\cdot10^2/8=745 \\ 745/(4\cdot125)=1,49 \\ 2 \\ 4\cdot2\cdot125=1000 \\ 2\cdot29,8\cdot10^2/1000=5,96 \\ 2(12,5+8)+10=51 \\ \pi\cdot125\cdot1500/60\cdot000=9,8 \end{array}$	$\begin{array}{c} 16 \\ 25 \\ 16/6,34=2,5 \\ 99/4-24=0,75 \\ (16/6,34+3-0.5+0.75) \times \\ \times 6,34\cdot 290/200=53 \\ 53/(227,6-149)=0,67 \\ 16\cdot 25=400 \\ 2\cdot 372,9\cdot 10^2/8=9322 \\ 9322/(4\cdot 400)=5,83 \\ 6 \\ 4\cdot 6\cdot 400=9600 \\ 2\cdot 372,9\cdot 10^2/9600=7,77 \\ 6(25+8)+10=208 \\ \pi\cdot 200\cdot 1000/60\ 000=10,47 \\ \end{array}$

§ 10-12. Коммутационные параметры

Одним из важных показателей условий коммутации машин является реактивная ЭДС коммутирующих секций (В)

$$E_{p} = 2w_{c2}l_{2}A_{2}v_{2}\lambda_{n2} \cdot 10^{-7}. \tag{10-249}$$

Для двигателей с частотой вращения, регулируемой вверх от номинальной, в (10-249) подставляют окружную скорость якоря (м/с)

 $v_{2\text{max}} = \pi D_{\text{H2}} n_{\text{max}} / 60\ 000.$ (10-19a)

При проектировании машин следует стремиться к тому, что-бы значение $E_{\rm p}$ при максимальной частоте вращения, достигаемой у двигателей ослаблением поля главных полюсов, не выходило за следующие пределы:

<i>h</i> , мм	•	:	:	:	•	•	:	80—200 петлевая (2 <i>p</i> =2) волновая (2 <i>p</i> =4)	225—315 волновая	225—500 петлевая или л ягушечья
E_{p} , B								$c w_{c2} > 1$	4—5	8—12

Большие значения $E_{\mathbf{p}}$ относятся к машинам с окружной ско-

ростью якоря $v_2 < 25 \div 30$ м/с.

На условия коммутации машин кроме величины $E_{\rm p}$ влияют также и другие факторы: отклонение в параметрах машин, вызванные производственно-технологическими причинами, например несимметричное расположение полюсов по окружности станины и щеткодержателей на траверсе; неточность расчета, появляющаяся из-за определенных допущений.

От влияния перечисленных факторов при испытании машины может возникнуть искрение, превышающее пределы, оговоренные ГОСТ 183 или соответствующими техническими условиями. При настройке коммутации таких машин используют изменение зазора между якорем и добавочным полюсом, марки и ширины щетки, а также, в особо неблагоприятных случаях, размеров наконечников добавочных полюсов. Для возможности изменения зазора размещают между сердечниками добавочных полюсов и станиной несколько стальных прокладок с общей их высотой, равной около 50% расчетного зазора $\delta_{\rm д}$.

Обеспечение соответствия между $E_{\rm p}$ и ЭДС $E_{\rm k}$ при изменении нагрузки осуществляется последовательным соединением об-

моток якоря и добавочных полюсов.

При проектировании машин для облегчения условий коммутации применяют: ненасыщенную магнитную цепь для потока добавочных полюсов, в первую очередь на участке сердечников добавочных полюсов, в которых магнитная индукция $B_{\rm g}$ не должна быть более 1,6 Тл, а также на участках станины и спинки якоря, в которых суммируются магнитные потоки главных и добавочных полюсов; расчетная магнитная индукция на участке станины при суммировании потоков — $B''_{\rm c1}$ не должна быть более 1,6 Тл, а на участке спинки якоря $B''_{\rm c2}$ — более 1,7 Тл; ширину полюсного наконечника $b_{\rm H,g}$ (с учетом «распушения» магнитного поля) примерно равной $b_{\rm 3.k}$ — $(1,5\div3)\delta_{\rm n}$; коэффициент $k_{\rm 3.k}$ не выходящий за пределы, указанные в § 10-11.

Улучшению условий коммутации машин содействует уменьшение проводимости рассеяния паза путем допустимого снижения высоты и увеличения ширины паза якоря, а также уменьшение w_{c2} в машинах со всыпной обмоткой путем допустимого увеличе-

ния количества коллекторных пластин.

Проводимость рассеяния овального полузакрытого паза (см. рис. 10-20)

$$\lambda_{112} = 0.6 \frac{h_{112}}{2r_2} + \frac{h_{1112}}{b_{1112}} + \frac{l_{112}}{l_2} + \frac{2.5 \cdot 10^6}{w_{c_2} l_2 A_2 v_2} \frac{a}{p}, \quad (10-250)$$

прямоугольного открытого паза (см. рис. 10-23)

$$\lambda_{n2} = 0.6 \frac{h_{n2}}{b_{n2}} + \frac{l_{n2}}{l_2} + \frac{2.5 \cdot 10^3}{w_{c2} l_2 A_2 v_2} \frac{a}{p}.$$
 (10-251)

Приведенные формулы приближенные, так как они не учитывают влияния укорочения шага обмотки, перекрытия щеткой коллекторных делений, материала бандажей лобовых частей обмотки. Для больших машин ($h \ge 355$ мм), если они работают при напряженных условиях коммутации, может быть применена уточненная, но более сложная методика расчета E_p и δ_n , в которой находят свое отражение неучтенные факторы.

При расчете МДС воздушного зазора между якорем и добавочным полюсом следует иметь в виду, что магнитное сопротивление зазора изменяется из-за зубчатого строения сердечника якоря, наличия бандажных канавок на сердечнике якоря и радиальных каналов. Это изменение учитывается соответствующими поправочными коэффициентаи $k_{\text{бд2}}$, $k_{\text{б.д}}$ и $k_{\text{к.д}}$, рассчитываемыми по (10-166)—(10-168) с подстановкой в эти уравнения вместо б предварительного значения δ'_{π} из рис. 10-16. Если зазор δ_{π} , уточненный в (10-254), будет отличаться от предварительно принятого значения более чем на 5%, то повторяют расчет $k_{\text{бд}}$ с новым значением δ'_{π} . Коэффициент магнитного рассеяния добавочных полюсов σ_{π} может быть принят равным 2 при $2p_{\pi}$ =1; $3\div3$,5 при $2p_{\pi}$ =2p и отсутствии компенсационной обмотки; 2—у машины с компенсационной обмоткой.

Дальнейший расчет коммутационных параметров производят в такой последовательности.

Среднее значение магнитной индукции в зазоре под добавочным полюсом (Тл)

Коэффициент, учитывающий увеличение магнитного сопротивления воздушного зазора вследствие зубчатого строения якоря

То же, бандажных канавок сердечника якоря

Коэффициент, учитывающий уменьшение магнитного сопротивления воздушного зазора при наличии радиальных каналов в сердечнике якоря Общий коэффициент воздушного зазора

Необходимый зазор под добавочным полюсом (мм)

Магнитный поток в зазоре под добавочным полюсом при номинальной нагрузке (Вб)

То же, при перегрузке

$$B_{\delta \pi} = \lambda_{\pi_2} A_2 \cdot 10^{-4} \tag{10-252}$$

$$k_{\delta \pi 2}$$
 — no (10-166)

$$k_{6.\pi}$$
 — по (10-167)

$$k_{\text{к.д}}$$
 — по (10-168)

$$k_{\delta \Pi} = k_{\delta \Pi 2} k_{\delta . \Pi} k_{\kappa . \Pi}$$
 (10-253)

$$\delta_{\pi} = \frac{F_{\pi} + F_1 - F_2}{0.08B_{\delta\pi}k_{\delta\pi}} \cdot 10^4 \tag{10-254}$$

$$\Phi_{\delta \mu} = b_{3.K} l_{\text{H.}\mu} B_{\delta \mu} \cdot 10^{-1} \qquad (10-255)$$

$$\Phi'_{\delta A} = \Phi_{\delta A} I_{\text{max}} / I_{\text{H}} \qquad (10-255a)$$

Магнитный поток в сердечнике добавочного полюса при номинальной нагрузке (Вб)

То же, при перегрузке

Площадь поперечного сечения сердечника добавочного полюса (мм²) Магнитная индукция в сердечнике добавочного полюса при перегрузке (Тл)

Расчетная магнитная индукция на участках станины, в которых суммируются магнитные потоки главных и добавочных полюсов (Тл)

Расчетная магнитная индукция на участках спинки якоря, в которых суммируются магнитные потоки главных и добавочных полюсов (Тл)

$$\Phi_{\pi} = \sigma_{\pi} \Phi_{\delta \pi} \tag{10-256}$$

$$\Phi'_{\pi} = \Phi_{\pi} I_{\text{max}} / I_{\pi}$$
 (10-257)
 $S_{\pi} = b_{\pi} I_{\pi} k_{c}$ (10-258)

$$B_{\pi} = \Phi'_{\pi} \cdot 10^{\circ} / S_{\pi}$$
 (10-259)

$$B''_{c_1} = \frac{\sigma \Phi + \Phi'_{\pi}}{2S_{c_1}}.10^{\circ}$$
 (10-260)

$$B''_{c2} = \frac{\Phi + \Phi'_{\delta \pi}}{2S_{c2}} \cdot 10^{6}$$
 (10-261)

Примеры расчета машин 10. Коммутационные параметры

Последоза- тельность расчета	Условные обозначения	Источник	Двигатель № 1	Двигатель № 2					
.262	λ ₁₁₂	(10-250)	$0,6\frac{25}{2\cdot 2,9} + \frac{0.8}{2.8} + \frac{168}{155} +$	_					
•	ŕ		$+\frac{2,5\cdot10^6}{3\cdot155\cdot154,8\cdot12,56}\times$						
			$\times \frac{1}{2} = 5.34$	34 307					
263	λ ₁₁₂	(10-251)	_	$0,6\frac{34}{11,5} + \frac{307}{300} +$					
				$+\frac{2,5\cdot10^{6}}{1\cdot300\cdot405,4\cdot15,18}\times$					
				$\times \frac{1}{2} = 3,47$					
264	v _{2 max} , м/с	(10-19a)	$\pi \cdot 160 \cdot 3000/60000 = 25,1$	$\pi \cdot 290 \cdot 2000/60000 = 30,4$					
265	Е _р , В	(10-249)	$2 \cdot 3 \cdot 155 \cdot 154, 8 \cdot 25, 1 \times \\ \times 5, 34 \cdot 10^{-7} = 1, 9$	$\begin{array}{c} 2 \cdot 1 \cdot 300 \cdot 405, 4 \cdot 30, 4 \times \\ \times 3, 47 \cdot 10^{-7} = 2, 6 \end{array}$					
266	$B_{\delta \pi}$, Тл	(10-252)	$5,34 \cdot 154,8 \cdot 10^{-4} = 0,08$	3,47.405,4.10-4==0,14					
267	k _{бд2}	(10-166)	$\begin{vmatrix} 1 + \frac{2,8}{17,32-2,8+5\times} = \\ \times 3,3 \cdot 17,32/2,8 \end{vmatrix}$	$1 + \frac{11.5}{27.59 - 11.5 + 5 \times} = \\ \times 5.4 \cdot 27.59 / 11.5$					
			=1,02	=1,14					
268	k _{б.д}	(10-167)	_	$1 + \frac{0.3 \cdot 300 (3 - 1)}{300 (5.4 + 3 - 0.8)} \rightarrow$					
				$\rightarrow \frac{-0.8 \cdot 1.5)}{\times 1.50 - 0.3 \cdot 300 \times} =$					
			·	$\times (3-0,8\cdot 1,5)$					
				=1,08					

Последова- тельность расчета	Условные обозначения	Источник	ј Двигатель № 1	Двигатель № 2
269	$k_{\delta \pi}$	(10-253)	1,02	1,14.1,08=1,23
270	δд, мм	(10-254)	$ \frac{1222 - 972}{0,08 \cdot 0,08 \cdot 1,02} \cdot 10^{-4} = = 3,8 $	$ \frac{5594 - 4614}{0,08 \cdot 0,14 \cdot 1,23} \cdot 10^{-4} = \\ = 7.1 $
271	k _{дд2}	(10-166)	$ 1 + \frac{2,8}{17,32-2,8+5\cdot3,8\times} = \\ \times 17,32/2,8 \\ = 1,02 $	$1+\frac{11,5}{27,59-11,5+5\times} = \\ \times 7,2 \cdot 27,59/11,5 \\ = 1,12$
272	k б. д	(10-167)	_	$1 + \frac{0.3 \cdot 300 (3 - 1)}{300 (7.2 + 3 - 0.8 \times 1)} \rightarrow$
				$ \begin{array}{c} -0.8 \cdot 1.5) \\ \times 1.5) - 0.3 \cdot 300 \times \\ \times (3-0.8 \cdot 1.5) \\ =1.06 \end{array} $
27 3	к _{бд}	(10-253)	1,02 1222—972	1,12·1,06=1,19 5594—4614
274	д , мм	(10-254)	$0.08 \cdot 0.08 \cdot 1.02 \cdot 10^{-4} =$	$\begin{array}{r} 5594 - 4014 \\ \hline 0.08 \cdot 0.14 \cdot 1.19 \cdot 10^{-4} \\ = 7.3 \end{array}$
275	Ф _{бд} , Вб	(10-255)	$ \begin{array}{r} =3,8\\31,5\cdot155\cdot0,08\cdot10^{-6}=\\=0,39\cdot10^{-3} \end{array} $	$48.300.0, 14.10^{-6} =$ $= 2.2.10^{-3}$
275a	Ф′ .8д, Вб	(10-255a)	$1,5.0,39.10^{-8} = 0,585.10^{-8}$	$1,5.2,2.10^{-8}=3,3\times$
276 277	Φ_{π} , B6 Φ'_{π} , B6	(10-256) (10-257)	$\begin{array}{c} 3.0,39 \cdot 10^{-3} = 1,17 \cdot 10^{-3} \\ 1,5 \cdot 1,17 \cdot 10^{-3} = 1,75 \times \\ \times 10^{-3} \end{array}$	$3.2,2.10^{-8}=6,6.10^{-8}$ $1,5.6,6.10^{-8}=9,9\times$ $\times 10^{-8}$
278	S _д , мм ²	(10-258)	19·145·0,98=2700	35.300.0,98 = 10290 $9.9.10^{-3}$ $10^{6} = 0.962$
279	B_{μ} , Тл	(10-259)	${2700} \cdot 10^{\circ} = 0,648$	10290
280	<i>В</i> " _{с1} , Тл	(10-260)	$ \begin{array}{c} 1,2\cdot7,74\cdot10^{-3}+\\ +1,75\cdot10^{-3}\\ \hline 2\cdot3995\\ \times10^{6}=1,38 \end{array} $	$\left(\frac{\frac{1,2\cdot31,23\cdot10^{-8}}{2\cdot15300}+ \frac{9,9\cdot10^{-8}}{2\cdot15300}\right)10^{6}=1,55$
281	<i>B''</i> с1, Тл	§ 10-12	1,6 7,74·10 ⁻³ +0,585×	$^{1,6}_{31,23\cdot 10^{-3}+3,3}\times$
28 2	<i>В</i> ′′ _{с₂} , Тл	(10-261)	$\frac{\times 10^{-3}}{2.4416} \times 10^{6} = 0,94$	$\frac{\times 10^{-8}}{2 \cdot 15390} \times \\ \times 10^{6} = 1,12$
283	<i>В</i> ′′ _{с₂} ,Тл	§ 10-12	1,7	1,7

§ 10-13. Номинальный режим

Уточним основные параметры машин, относящиеся к номинальному режиму работы: у двигателей — КПД, ток, магнитный

поток, необходимая МДС параллельной или независимой обмотки возбуждения, а у генераторов — КПД. Уточнение значения КПД (предварительно принятого в § 10-3) начинают с расчета потерь с учетом гл. 4.

В машинах постоянного тока различают следующие основные потери: электрические в обмотке якоря, компенсационной обмотке, обмотке добавочных полюсов, в цепи возбуждения главных полюсов, в переходных контактах щеток; магнитные потери в сердечнике якоря; механические потери на трение щеток о коллектор, на трение подшипников и якоря о воздух, на вентиляцию. Кроме того, в машине возникают добавочные потери.

Электрические потери в обмотках якорной цепи определяют с учетом приведения сопротивления к стандартной рабочей тем-

пературе.

Потери в обмотке возбуждения главных полюсов генератора определяют при $F_{\pi\,\mathrm{max}}$, т. е. при самых неблагоприятных услов х, когда используется весь запас МДС обмотки. Аналогично определение тока двигателя производят с учетом $I_{\pi\,\mathrm{max}}$.

Магнитные потери в стали при стационарном режиме возникают только (см. § 4-1) в сердечнике (в зубцах и в спинке) якоря, который при вращении подвергается перемагничиванию. В полюсах и в станине направление и величина магнитного потока сохраняются, следовательно, магнитных потерь в них не возникает (за исключением небольших потерь в полюсных наконечниках, относимых к категории добавочных потерь).

Уравнение (10-268) для определения потерь на трение о коллектор соответствует удельному нажатию на щетку $2 \cdot 10^4$ Па и

коэффициенту трения, равному 0,25.

Определение расчетным путем КПД генераторов не представляет затруднений, поскольку известна полезная мощность. При определении КПД двигателей, особенно меньших мощностей, возникает необходимость дополнительных расчетов с последовательным приближением к действительной величине КПД, так как предварительно принятый ток может не соответствовать заданной полезной мощности.

При номинальном режиме работы КПД и другие технические показатели определяют в такой последовательности.

Масса стали зубцов якоря с овальными полузакрытыми пазами (кг)

То же, с прямоугольными открытыми пазами

Магнитные потери в зубцах (Вт)

Масса стали спинки якоря (кг)

$$m_{32} = 7.8Z_2b_{32}\left(h_1 + \frac{r_1 + r_2}{2}\right) l_{3\phi 2} \cdot 10^{-6}$$

$$(10-262)$$

$$m_{32} = 7.8Z_2b_{32cp}h_{\pi 2}l_{3\phi 2} \cdot 10^{-6}$$

$$(10-263)$$

$$P_{32} = 2.3 p_{1.0/50} (f/50)^{8} B_{32cp}^{8} m_{32}$$

$$m_{c2} = 7.8 \left\{ \frac{\pi \left[(D_{H3} - 2h_{H2})^{2} - D_{3}^{2} \right]}{4} - 0.785 n_{K} d_{K}^{3} \right\} l_{3} + 10^{-6}$$
(10-265)

 $P_{cs} = 2.3 p_{1.0/50} (f/50)^{\beta} B_{cs}^2 m_{cs}$ (10-266)Магнитные потери в спинке якоря (BT) $P_{c\Sigma} = P_{32} + P_{C2}$ (10-267)Суммарные магнитные потери в стали (Вт) $P_{T,III} = 5S_{mr}v_{K} \cdot 10^{-3}$ (10-268)Потери на трение щеток о коллектор (Вт) $P_{\text{T,II}} + P_{\text{BeH}} = 780 D_{\text{H}2}^{3,6} (n/1500)^{1,8} \cdot 10^{-9}$ Потери на трение подшилииков, трение о воздух и на вентиляцию ма-(10-269)шин со степенью защиты ІР22 и способом охлаждения ІС01 (Вт) $P_{\tau,\pi} + P_{\text{BeH}} = 3.85 D_{\text{H}_2} (n/1500)^2 \cdot 10^{-9}$ То же, для IP22 или IP44, IC17 или (10-270)IC37 $P_{\tau,\pi} + P_{\text{BeH}} = 2200 D_{\text{H}2}^{3,6} (n/1500)^2 \cdot 10^{-9}$ То же, для ІР44, ІС0141 (10-271) $P_{\text{T,H}} + P_{\text{BeH}} = 280D^{3,6}_{\text{H2}}(n/1500)^{1,8} \cdot 10^{-9}$ То же. для ІР44. ІС0041 (10-272) $P_{\text{MYE}} = P_{\text{T.III}} + P_{\text{T.II}} + P_{\text{BeH}}$ (10-273)Суммарные механические потери (Вт) **Двигатель** (10-274) $P_{\pi} = 0.01 P_2/\eta$ Добавочные потери у некомпенсированного двигателя (Вт) (10-275) $P_{\pi} = 0.005 P_2/\eta$ То же, у компенсированного двига-Электромагнитная мощность двигате- $P_{\rm SM} = P_{\rm SH} + P_{\rm CE} + P_{\rm MXE} + P_{\rm II}$ (10-276) ля (Вт) ЭДС якоря двигателя (В) $E_2 = \frac{U - \Delta U_{\text{III}}}{2} +$ $+1\sqrt{\left(\frac{U-\Delta U_{\text{III}}}{2}\right)^2-P_{\text{SM}}m_{\text{T}}r_{2\Sigma}}$ (10-277)Ток якоря двигателя (А) $I_2 = P_{\text{am}}/E_2$ (10-278) $I = I_2 + I_{\Pi \text{ max}}$ Уточненный ток двигателя (А) (10-279)Подводимая мощность двигателя (Вт) $P_1 = UI$ (10-280)Суммарные потери в двигателе (Вт) $P_{\Sigma} = P_{1} - P_{2}$ (10-281)Уточненный КПД двигателя (о. е.) η - πο (4-2)Магнитный поток двигателя (Вб) Ф -- по (10-162) МДС магнитной цепи двигателя (А) F_{Σ} — по характеристике намагничивания машины (10-282) F_{p2} — по (10-221) и рис. 10-29 Размагничивающее действие МДС якоря двигателя (А)

МДС последовательной стабилизирующей обмотки двигателя (А)

Необходимая МДС параллельной или независимой обмотки главных полюсов двигателя (А)

Момент вращения на валу двигателя $M_2=9.55P_2/n$ (H·м)

 F_{moc} — no (10-153)

$$F_{\pi} = F_{\Sigma} + F_{p2} - F_{\pi oc} \tag{10-283}$$

$$M_2 = 9,55P_2/n$$
 (10-284)

Генератор

Электрические потери в обмотках $P_{ME} = I^2 m_1 r_{9E}$ (10-285)якорной цепи генератора (Вт)

То же, в обмотке возбуждения гене-	$P_{\text{M.H}} = U_{\text{B}}I_{\text{H max}}$	(10-286)
ратора То же, в контактах щеток генератора Добавочные потери у некомпенсиро- ванного генератора (Вт)	$P_{\mathbf{K},\mathbf{m}} = \Delta U_{\mathbf{m}} I_2 P_{\mathbf{m}} = 0.01 P_2$	(10-287) (10-288)
	$P_{\pi}=0.05P_2$	(10-289)
тора Подводимая мощность генератора (Вт)	$P_1 = P_{2H} + P_{\overline{z}}$	(10-290)
Уточненный КПД генератора (о. е)	η — πο (4-2)	

Примеры расчета машин 11. Номинальный режим

004			Двигатель № 1	Двигатель № 2
284	m_{3B} , Kr	(10-262)	7,8.29.6,8 (16,6+	_
			$\left[+\frac{4,7+2,9}{2}\right]$ 147·2·10 ⁻⁶	•
ĺ			=4,6	
285	<i>т</i> 3 2, кг	(10-263)	_	7,8·33·12,85·34·285× ×10 ⁻⁶ =32,05
286	P_{32} , Br	(10-264)	2,3.2,5 (50/50)1,5×	$2,3\cdot1,75\ (33,3/50)^{1,4}\times$
- 1			$\times 1,72^{2} \cdot 4,6=78$	$\times 1,58^{2} \cdot 32,05 = 180$
			π [(160-2,25) ²	(π [(290—2·34) ² —
287	m _{ca} , Kr	(10-265)	$7,8 \frac{-50^2}{4} \times$	$7.8\left\{\frac{-90^{2}}{4}\right]$
İ			$\times 147, 2 \cdot 10^{-6} = 8,7$	1
				$-0.785 \cdot 21 \cdot 18^{2}$ 285 \times
•••	n n	(10.000)	.0 [92]	×10 ⁻⁶ =60
288	P _{cs} , Br	(10-266)	$2,3\cdot2,5 (50/50)^{1,8} \times$	$2,3\cdot1,75 (33,3/50)^{1.4}$
•••	n n-	(10.007)	$\times 0.888.8.7 = 39$	$\times 1,01^{2}\cdot 60=139$
289 290	P _{cz} , B ₇	(10-267)	78+39=117	180+139=319
	<i>Р</i> _{т.щ} , Вт	(10-268)	5·1000·9,8·10 ⁻³ =49	$5.9600 \cdot 10,47 \cdot 10^{-8} = 503$
291 <i>F</i>	Р _{т.п} +Р _{вен} , Вт	(10-271)	2200 · 160 ³ · ⁶ (1500/1500) ² ×	
292		(10-269)	×10 ⁻⁹ =189	
232 F	Р _{т.п} +Р _{вен} , Вт	(10-203)	-	780 · 290 ³ · 6 (1000/1500) ¹ · 6 × × 10 ⁻⁹ =275
29 3	$P_{\mathbf{MX}\Sigma}$, BT	(10-273)	49+189=238	×10 ⁻² =275 503+275=778
294	$P_{\mathbf{g}}$, Br	(10-274)	0.01.5500/0.82=67	0,01.75000/0,905=829
295	P _{SM} , Br	(10-276)	5500+117+238+67=	75 000+319+778+829 =
			=5922	=76 926

				11 poodstoteen ac
Последова- тельность расчета	Условные обозначения	Источник	Двига те ль № 1	Двигатель № 2
296	E ₂ , B	(10-277)	$\frac{220-2}{2}+$	$\frac{220-2}{2}+$
			$+\sqrt{\left(\frac{220-2}{2}\right)^3-}$	$+\sqrt{\left(\frac{220-2}{2}\right)^{a}-}$
			$\rightarrow {-5922 \cdot 0,535} = 202,3$	$\rightarrow {-76926 \cdot 0,032} = 206,1$
297	<i>I</i> ₂ , A	(10-278)	5922/202,3=29,3	76 926/206, 1=373,3
29 8	I, A	(10-279)	29,3+1,05=30,35	373,3+5,46=378,76
299	P_1 , B_T	(10-280)	220.30,35=6677	220.378,76=83 327
300	P_{Σ} , B _T	(10-281)	6677—5500—1177	83 327-75 000-8327
301	η, ο. e.	(4-2)	1-1177/6677=0,824	1-8327/83327=0,90
302	ф, Вб	(10-162)	$\frac{30 \cdot 202 \cdot 3}{\frac{2}{1} \cdot 1500 \cdot 261} = 7,75 \cdot 10^{-\frac{8}{2}}$	$\begin{array}{ c c c c c c c c c c c c c c c c c c c$
303	F_{Σ} , A	(10-282)	1330	3087
304	F _{p2} , A	(10-221)	105	877
3 05	F_{moc} , A	(10-153)	5.29,3=146	2.373,3=747
306	$F_{\mathbf{m}}$, A	(10-283)	1330+105-146=1289	3087+877-747=3217
307	M_{8} , $H \cdot M$	(10-284)	9,55.5500/1500=35,02	9,55.75000/1000=716,25
1		j - 1		Ι.

При отсутствии аксиальных каналов в якоре второй член в фигурных скобках (10-265) равен нулю; значения $P_{1,0/50}$ и β приведены в § 4-1.

§ 10-14. Рабочие характеристики

Уточненные в § 10-13 параметры машины при номинальном режиме работы используют для расчета соответствующих параметров при нагрузках, отличающихся от номинальной, в результате чего могут быть построены рабочие характеристики машин. К основным рабочим характеристикам двигателей относятся зависимости n, M_2 , η , $I = f(P_2)$, у генераторов — U, $\eta = f(P_2)$.

Характеристики двигателей рассчитывают при номинальных напряжении на зажимах цепи якоря и токе возбуждения, а характеристики генераторов — при неизменных частоте вращения и токе возбуждения, если оно независимое, или величине регулируемого сопротивления в цепи возбуждения, если генератор с параллельным возбуждением.

Для упрощения расчета характеристик двигателей и генераторов принимают $F_{p2} = k = I_2/I_{2H}$ (индексом «н» здесь и далее в

этом параграфе обозначаются параметры при номинальном режиме работы). При расчете характеристик, учитывая незначительное влияние изменения нагрузки на Φ и n, принимают $P_{\rm c} \Sigma$ и

 $P_{\text{мх }\Sigma}$ такими же, как при номинальном режиме работы.

Рассчитывают рабочие характеристики двигателей в такой последовательности. Задаются коэффициентами нагрузки k=0,1; 0,25; 0,5; 0,75; 1,25 и вычисляют для этих нагрузок ток $I_2=kI_{2\mathrm{H}}$. Затем для каждого значения тока определяют E_2 по (10-159), $F_{p2}=kF_{p2\mathrm{H}}$, $F_{noc}=kF_{noc,\mathrm{H}}$, $F_{\Sigma}=F_n+F_{noc}-F_{p2}$, Φ — по характеристике намагничивания машины, $n=30E_2/[(p/a)w_2\Phi]$; I по (10-279), P_1 по (10-280), $P_{\partial\mathrm{M}}=E_2I_2$, $P_{\mathrm{M}}=k^2P_{\mathrm{M}}$, $P_2=P_{\partial\mathrm{M}}-P_{\mathrm{C}\Sigma}-P_{\mathrm{MX}\Sigma}-P_{\mathrm{A}}$, $P_{\Sigma}=P_1-P_2$, η по (4-2), M_2 по (10-284). После расчета строят на графиках зависимости n, M_2 , η , $I=f(P_2)$.

Расчет рабочих характеристик генераторов с параллельным возбуждением (без автоматического или ручного поддержания U=const) проводится в следующем порядке. Задаются коэффициентами k= $E_2/E_{2\text{H}}$, равными 0,3; 0,5; 0,8; 1,0; 1,1, и вычисляют для этих коэффициентов E_2 = $kE_{2\text{H}}$. Затем для каждого значения E_2 определяют Φ по (10-162), F_{Σ} по характеристике намагничива-

ния машины. Ток в якоре (А)

$$I_2 = (E_2 - \Delta U_{\text{III}} - k_2 F_{\Sigma}) / (k_1 k_2 + m_{\tau} r_{2\Sigma}),$$
 (10-291)

где $k_1 = F_{p2H}/I_{2H}$; $k_2 = U_H/F_{п.H}$. Напряжение генератора (В)

$$U = E_2 - I_2 m_{\tau} r_{2\Sigma} - \Delta U_{\text{m}}. \tag{10-292}$$

При к. з. (U=0) и наличии остаточной ЭДС $E_{2\text{ост}}$ =0,05 U_{H} ток (A)

$$I_{\kappa,3} = (E_{20c\tau} - \Delta U_{ij})/(m_{\tau}r_{2\Sigma}).$$
 (10-293)

Ток в параллельной обмотке ген ратора (А)

$$I_{\pi} = I_{\pi,\pi} U/U_{\pi}.$$
 (10-294)

Ток генератора (А)

$$I = I_2 - I_n$$
. (10-295)

Мощность генератора (Вт)

$$P_2 = UI.$$
 (10-296)

Затем определяют $P_{\text{м}\Sigma} = I^2 m_{\text{т}} r_{2\Sigma}$; $P_{\text{к.т.}} = 2I_2$; $P_{\text{м.п.}}$ по (10-286);

 $P_{\text{с}\Sigma} = P_{\text{с}\Sigma\text{H}}(\Phi/\Phi_{\text{H}})^2$; $P_{\text{д}} = P_{\text{д.H}}(I/I_{\text{H}})^2$; $P_{\Sigma} = P_{\text{м}\Sigma} + P_{\text{к.m}} + P_{\text{м.n}} + P_{\text{м.x}\Sigma} + P_{\text{с}\Sigma} + P_{\text{д}}$; $P_{1} = P_{2} + P_{\Sigma}$; η по (4-2). После расчета строят на графиках зависимости U, $\eta = f(P_{2})$.

Рабочие характеристики генератора с независимым возбуждением (без автоматического или ручного поддержания U=const) рассчитывают в такой последовательности. Задаются коэффициентом нагрузки k= I_2/I_{2H} , равным 0,1; 0,25; 0,5; 0,75; 1,25, и вычисляют для этих нагрузок ток I_2 = kI_{2H} . Затем для каждого значения тока определяют F_{p2} = kF_{p2H} , F_{Σ} = F_{n} — F_{p2} , Φ — по характе-

Примеры расчета машин 12. Рабочие характеристики

Номер втэгэга	Условные обозначения			Двигатель №	1				•	Двяга	Дыягатель № 2	-	ļ ·
308	¥	0,100	0,250	0,50	0,750	8,1	1,250	0,100	0,250	0,50	0,750	1,000	1,250
309	$I_2=kI_{3H}, A$	2,930	7,320	14,65	21,97	29,3	36,62	37,33	93,32	186,65			466,62
310	Е ₂ по (10-159), В	216,4	214,1	210,2	206,3	202,3	198,4	216,8	215,0	212,0		206,1	203,1
311	$F_{\mathbf{p}\mathbf{s}} = kF_{\mathbf{p}\mathbf{s}\mathbf{H}}, \mathbf{A}$	10,00	26,00	52,0	79,0	105	131,0	88,0	219,0	438,0	658,0	877,0	9601
312	$F_{\text{uoc}} = kF_{\text{uoc.H}}, A$	15,00	36,00	73,0	109,0	146	182,0	75,0	187,0	373,0	560,0	747,0	933,0
313	$F_{\Sigma}=F_{u}+F_{uoc}-F_{p2}$, A	1294	1299	1310	1319	1330	1340	3204	3185	3152	3 119	3087	3054
314	Ф по характеристике на- магничивания, Вб	7,6X XIO_3	7,6× 7,62× ×10-3×10-3	7,65× X10-3	×,7,7 ×,01×	7,65× 7,7× 7,75× 7,76× ×10−3 ×10−3	7,76× ×10-3	:×	31,5X X10_2	31,4 X10_1	31,3X X10-3	31,3X 31,23X X10-8 X10-8	31,1X X10,1X
315	$n = \frac{30E_8}{(p/a) \ w_8 \Phi}$, об/мин	1636	1615	1579	1540	1200	1469	1040	1034	1023	1012	1000	
316	I по (10-279), A	3,980	8,37	15,7	23,02	30,35	37,67	42,79	98,78	192,11	285,43	378,76	472,08
317	P ₁ по (10-280), Вт	876,0	1841	3454	5064	2299	8287	9414	21 732	42264	62 795	83 327	103 858
318	$P_{3M}=E_2I_2$, Br	634,0	1567	3079	4532	5928	7265	8093	20 064	39 570	58 514	76 940	94 771
319	$P_{\Lambda} = k^{3} P_{\Lambda,H}, B_{\Upsilon}$	1,000	4,00	17,0	38,0	67,0	105,0	8,00	52,000	202	466	829	1295
320	$P_{\mathbf{z}} = P_{\mathbf{sM}} - P_{\mathbf{c}\Sigma} - P_{\mathbf{MX}\Sigma} - P_{\mathbf{L}},$ $B_{\mathbf{T}}$	272,0	1202	2701	4133	2500	6802	6974	18 901	38 252	56 937	75 000	92 385
321	$P_{\Sigma}=P_1-P_{\mathbf{s}}, B_{\Gamma}$	598,0	639	753	931	1177	1485	2440	28 310	4012	5 858	8 327	11 473
322	η по (4-2), о. е.	0,320	0,653	0,782	0,816	0,824	0,821	0,741	0,741 0,8700	0,905	0,907	0,000	0,890
323	M ₂ по (10-284) Н⋅м	1,590	7,111	16,34	25,63	35,02	44,22	64,04	174,57	357,09	537,30	64,04 174,57 357,09 537,30 716,25	892,00

Примечания; 1. Графиян с рабочнии характеристиками двягателя № 1 приведены на рис. 10-32.д; а двягателя № 2—на рис. 10-32.б.

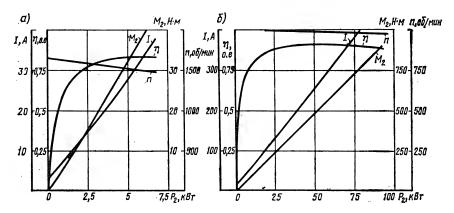
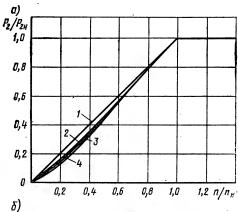


Рис. 10-32. Рабочие характеристики двигателя № 1 (а) и двигателя № 2 (б)

ристике намагничивания машины, $E_2 = (p/a) n w_2 \Phi/30$, U по (10-292), I — по (10-295), P_2 — по (10-296). Потери и КПД вычис-



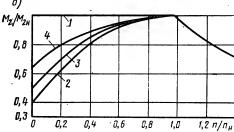


Рис. 10-33. Зависимость $P_2/P_{2\pi} = f(n/n_{\rm H})$ (a) и $M_2/M_{2\pi} = f(n/n_{\rm H})$ (б): 1— исполнение по ващите IP22 или IP44, способы охлаждения IC17 и IC37; 2—исполнение по защите IP22, способ охлаждения IC01; 3—исполнение по защите IP44, способ охлаждения IC0141; 4—исполнение по защите IP44, способ охлаждения IC0041

 $E_2 = (p/a) n w_2 \Phi/30$, U по 296). Потери и КПД вычисляют так же, как для генераторов с параллельным возбуждением. После расчета строят на графиках зависимости U, $\eta = f(P_2)$.

§ 10-15. Регулирование частоты вращения

Частоту вращения n двигателей обычно регулируют вверх от номинального значения — уменьшением возбуждения вниз уменьшением напряжения на якоре. Из условий нагрева и коммутации ток якоря I_2 целесообразно поддерживать уровне номина Таким нального значения. образом, при регулировачастоты вращения вверх мощность на валу P_2 (при η≈const) будет постоянной, равной номинальной, а при регулировании вниз -- момент вращения на валу М2 будет постоянным, также равным номинальному моменту. Поддержание P_2 =const при регулировании вверх возможно при всех способах охлаждения, а M_2 = const при регулировании вниз — только при независимой вентиляции (способы охлаждения IC17, IC37), на эффект которой

практически не влияет частота вращения.

При самовентиляции (способы охлаждения IC01, IC0141, IC0041) M_2 с понижением n уменьшается как за счет необходимости снижения I_2 , так и I_n . На рис. 10-33,a приведены примерные зависимости в относительных единицах $P_2=f(n)$, а на рис. 10-33, $\delta-M_2=f(n)$ при различных способах охлаждения. При снижении n указанных двигателей можно принимать, что I_2 и Φ уменьшаются каждый пропорционально $\sqrt{M_2}$. Допустимость принятых из рис. 10-33, δ значений M_2 при самовентиляции целесообразно проверить тепловым расчетом и при необходимости скорректировать M_2 .

При регулировании вверх рассчитывают только режим работы, соответствующий n_{\max} , указанному в задании на проектирование. При $n_{\max}/n_{\rm H} \geqslant 2$ размагничивающим действием реакции якоря пренебрегают вследствие малого насыщения магнитной цепи. При расчете определяют также частоту вращения на холос-

том ходу при предельно ослабленном магнитном поле.

Регулирование частоты вращения рассчитывают в такой последовательности.

Регулирование час	тоты вращения вверх	
Магнитный поток при наибольшей ча- стоте вращения (Вб)	$\Phi_{\min} = \Phi_{\rm H} n_{\rm H} / n_{\max}$	(10-297)
МДС при минимальном магнитном потоке (A)	F _{ттіп} — по характеристике вания (10-298)	намагничи-
Минимальный ток возбуждения (А)	$I_{\min} = F_{\sum \min} / w_{\pi}$	(10-299)
Максимальная величина регулирую- щего сопротивления (Ом)	$r_{\rm p} = 1.3 (U_{\rm m}/I_{\rm m \ min} - r_{\rm m})$	(10-300)
Частота вращения при холостом ходе (об/мин)	$_{n0 \text{max}} = \frac{30(U-2)}{(p/a)\Phi_{\min}w_2}$	(10-301)
Регулирование час	тоты вращения вниз	
Допустимый момеит вращения на валу при наименьшей частоте вращения двигателя с самовентиляцией (H·м)	<i>M</i> ₂ — из рис. 10-33,6	(10-302)
То же, у двигателя с независимой вентиляцией	$M_2 = M_{2H}$	(10-303)
Магнитный поток при n_{\min} у двигателя с самовентиляцией (Вб)	$\Phi = V \overline{M_2/M_{2H}} \Phi_{H}$	(10-304)
То же, у двигателя с независимой вентиляцией	$\Phi = \Phi_{\text{m}}$	(10-305)
Ток якоря при n_{\min} у двигателя с самовентиляцией (A)	$I_2 = V \overline{M_2/M_{2H}} I_{2H}$	(10-306)
То же, у двигателя с независимой вентиляцией	I₂=I₂≡ . i	(10-307)

ЭДС при n_{\min} (B)

(10-308)

Напряжение на якоре при n_{\min} (В)	$U_{\min} = E_{2 \min} + I_2 m_{\text{T}} r_{2\Sigma} + \Delta U_{\text{III}} (10-309)$
${ m Pe}$ зультирующая МДС при $n_{ m min}$ (A)	$F_{\Sigma \mathrm{min}}$ — по характеристике намагничи-
Размагничивающая МДС реакции якоря (A)	вания (10-310) $F_{p2} = (I_2/I_{2H}) F_{p2H}$ (10-311)
МДС стабилизирующей обмотки (A) МДС обмотки возбуждения главных	$F_{\text{moc}} = (I_2/I_{2H}) F_{\text{moc.H}} $ (10-312)
полюсов (А)	$F_{\text{m min}} = F_{\Sigma \text{ min}} + F_{p2} - F_{\text{moc}}$ (10-313)
Ток обмотки возбуждения (А)	$I_{\pi \min} = F_{\pi \min} / w_{\pi} \qquad (10-314)$
Максимальная величина регулирую- шего сопротивления (Ом)	$r_{\rm p} = 1.3 (U_{\rm m}/I_{\rm m min} - r_{\rm m})$ (10-315)

Примеры расчета машин

13. Регулирование частоты вращения

13. Регулирование частоты вращения					
Последова- тельность расчета	Условные обозначения	И с точник	Двигатель № 1	Двигатель № 2	
		Porvaugon	NAME AND ADDRESS OF THE PARTY O	Docy	
	- 5-	• •	ание частоты вращения в	•	
324	Φ_{\min} , B6	(10-297)	$7,75 \cdot 10^{-3} \cdot 1500/3000 = $ $= 3,87 \cdot 10^{-3}$	$31,23 \cdot 10^{-8} \cdot 1000/2000 = 15,61 \cdot 10^{-8}$	
325	F_{Σ} , A	(10-298)	573	1297	
3 2 6	$I_{\text{n min}}$, A	(10-299)	573/1400 = 0,409	1297/670 = 1,936	
327	r _p , Ом	(10-300)	1,3 (220/0,409—151,6)=	1,3(220/1,936-29,18) =	
328	n _{0 max} , об/мин	(10-301)	$\frac{30(220-2)}{\frac{2}{1} \cdot 3,87 \cdot 10^{-3} \cdot 261} = 3237$	$ \frac{30 (220-2)}{\frac{2}{1} \cdot 15,61 \cdot 10^{-3} \cdot 99} = 2116 $	
	•	Регулиров	ание частоты вращения	вниз	
329	M_2 , Н·м	(10-302)	0,81.35,09=28,42	0,75.717,75=538,31	
330	ф, Вб	(10-304)	$V_{0,81} \cdot 7,75 \cdot 10^{-3} =$	$\sqrt[4]{0.75} \cdot 31.23 \cdot 10^{-3} = 27.05 \cdot 10^{-3}$	
331	I ₂ , A	(10-306,	$V_{0,81}^{=6,97\cdot10^{-3}}$ $V_{0,81}^{=29,3=26,37}$ $6,97\cdot10^{-3}$ (2/1) \times	$V_{0,75\cdot373,3=323,29}^{=27,05\cdot10}$	
332	$E_{2\min}$, B	(10-308)	$\frac{\times 500 \cdot 261}{20}$ =60,63	$\frac{\times 300.99}{30}$ =53,6	
333	U_{min} , $oldsymbol{B}$	(10-309)	30 $60,63+26,37\cdot0,535+$	53,6+316,7.0,032+2=	
334	$F_{\Sigma \min}$, A	(10-310)	+2=77 1090	=65,7 2400	
335	F _{p2} , A	(10-311)	$\frac{26,37}{29,3} \cdot 105 = 94$	$\frac{323,29}{373,3} \cdot 877 = 760$	
336	F_{moc} , A	(10-312)	$\frac{26,37}{-146} \cdot 146 = 131$	$\frac{323,29}{\dots} \cdot 747 = 647$	
337	$F_{\text{m min}}$, A	(10-313)	29,3	373,3	
337	$\mathcal{F}_{n \text{ min}}$, A	(10-313)	1090+94-131=1053	2400+760-647=2513	
338	I _{π min} , A	(10-314)	1053/1400 = 0.75	2513/670 = 3,75	
339	r _p ,, Ом	(10-315)	1,3 (220/0,75—151,6)= =184	1,3 (220/3,75—29,18)= =38,3	

§ 10-16. Тепловой и вентиляционный расчеты

Тепловой расчет машины постоянного тока. Расчет проводим по упрощенной методике, изложенной в § 5-3. Начинают с определения потерь при сопротивлениях, приведенных к максимально допускаемой температуре, площадей поверхностей охлаждения и удельных тепловых потоков, приходящихся на единицу этих площадей. Затем с учетом установленных практикой электромашиностроения коэффициентов теплоотдачи и теплопроводности определяют превышения температуры обмоток и коллектора.

При расчете приняты следующие положения и допущения.

- 1. Потери в обмотках, за исключением параллельной или независимой обмоток главных полюсов, вычисляют при сопротивлении, приведенном к максимально допускаемой температуре, для чего сопротивление, определенное при $20\,^{\circ}$ С, умножают на коэффициент $m'_{\rm T}$ (см. § 5-1). Потери $P_{\rm M.n} = U_{\rm n} I_{\rm n} = U^2_{\rm n}/r_{\rm n}$; следовательно, наиболее неблагоприятные условия для этой обмотки не соответствуют сопротивлению, приведенному к максимально допускаемой температуре, и их принимают равными вычисленным ранее для определения КПД.
- 2. При определении $\Delta t_{\rm B}$ в (10-339) принимают, что воздух внутри машины нагревается суммой всех потерь за вычетом части потерь в обмотках возбуждения главных и добавочных полюсов, а также в компенсационной обмотке, передаваемых непосредственно через сердечники полюсов и станину наружному охлаждающему воздуху; у машин со степенью защиты IP44 и способом охлаждения IC0141, кроме того, исключают потери на трение о воздух наружного вентилятора, составляющие $\sim 0.9 (P_{\rm T.n} + P_{\rm BeH})$. Доля потерь указанных выше обмоток, которые нагревают воздух внутри машины, равна коэффициенту k:

Исполнение по степени	защиты и	спо-			
собу охлаждения		IP22;			
Коэффициент к		IC01		IC0141	

- 3. Для обмоток, выполняемых с изоляцией «Монолит», у машин со степенью защиты IP22 и способом охлаждения IC01, а также у машин со степенью защиты IP22, IP44 и способами охлаждения IC17, IC37 значения $\Delta t'_2$, полученные из (10-335), снижают на 20%, а значения $\Delta t'_{\pi}$ из (10-374) и $\Delta t'_{\pi}$ из (10-368) на 30%.
- 4. Формулы (10-332) и (10-334) соответствуют машинам с полузакрытыми пазами якоря. Первый член в скобках учитывает перепад температуры в изоляции пазов или лобовых частей обмотки якоря, а второй в изоляции круглых проводов катушек обмотки. Для машин с открытыми пазами якоря и обмоткой из прямоугольных проводов применяют эти же формулы, причем второй член в виду его малой величины принимают равным нулю. Для обмоток якорей, не имеющих наружной изоляции катушек в

лобовых частях, первый член, указанный в скобках формулы (10-334), принимают равным нулю.

5. При отсутствии аксиальных вентиляционных каналов в якоре второй член в скобках формулы (10-320) принимают равным

нулю.

- 6. Формулы (10-373) и (10-367) для обмоток главных и добавочных полюсов соответствуют выполнению обмоток из круглого провода; первый член в скобках учитывает перепад температуры в наружной изоляции катушек, а второй—в изоляции круглых проводов катушек. При прямоугольных изолированных проводах применяют эти же формулы, причем второй член, в виду его малой величины у прямоугольных проводов, принимают равным нулю. Для обмоток, не имеющих наружной изоляции катушек, первый член в скобках указанных формул принимают равным нулю.
- 7. Периметр поперечного сечения условной поверхности охлаждения катушек обмоток возбуждения главных Π_n и добавочных Π_{α} полюсов может быть рассчитан по эскизу размещения обмоток в междуполюсном окне. При этом поверхности катушек, прилегающие к сердечникам полюсов, не учитываются. Приближенные значения Π_n и Π_{α} в зависимости от количества полюсов представлены ниже:

Количество полюсов $2p$	2	4
из одной шайбы из двух или нескольких шайб Для периметра П _п катушки многослойные из изо-	38+0,2D _{H2}	$37+0,14D_{\rm H2} \ 760+0,2D_{\rm H2}$
лированных проводов	40+0,17D _{H2}	12+0,33D _{H2}

- 8. Последовательную стабилизирующую обмотку главных полюсов, выполняемую из таких же проводов как обмотку добавочных полюсов, тепловому расчету не подвергают.
- 9. Машины со степенью защиты IP44 и способами охлаждения IC0141 и IC0041, изготовляемые с относительно небольшой мощностью (до \sim 50 кВт), компенсационной обмотки не имеют, поэтому в (10-337) и (10-338) не указаны потери в компенсационной обмотке.

Тепловой расчет обмоток и коллектора машины, работающей в номинальном режиме, производят в такой последовательности.

Потери в обмотках и контактах щеток

Потери в обмотке якоря (Вт) Потери в компенсационной обмот-	$P'_{\mathbf{M2}} = I^2_2 m'_{\mathbf{T}} r_2$	(10-316)
ке (Вт) Потери в обмотке добавочных полю-	$P'_{\mathbf{m}1} = I^2 m'_{\mathbf{T}} r_1$	(10-317)
сов (Вт)	$P'_{\mathtt{M},\mathtt{M}} = I^2_{2} m'_{\mathtt{T}} r_{\mathtt{M}}$	(10-318)
Потери в стабилизирующей последовательной обмотке (Вт)	$P'_{\text{m.moc}} = I^2 m'_{\text{T}} r_{\text{moc}}$	(10-319)
Потери в параллельной или незави- симой обмотке главных полюсов (Вт) Потери в контактах щеток (Вт)	Р _{м.п} — по (10-286) Р _{к.ш} — по (10-287)	

Здесь при стержневой компенсационной обмотке $P'_{\text{м.e}} = P'_{\text{м.e}} = P'_{\text{м.e}} + P'_{\text{м.g}}$, где потери в стержнях $P'_{\text{м.e}} = I^2 2 m'_{\text{т}} r_{\text{e}}$, а потери в дугах $P'_{\text{м.g}} = I^2 2 m'_{\text{т}} r_{\text{g}}$.

Условная поверхность охлаждения активной части якоря (мм²)

Условный периметр поперечного сечения овального полузакрытого паза (мм)

То же, прямоугольного открытого паза

Условная поверхность охлаждения пазов (мм²)

То же, лобовых частей обмотки при отсутствии аксиальных вентиляционных каналов в якоре

То же, лобовых частей обмотки при наличии аксиальных вентиляционных каналов в якоре

То же, машины

Удельный тепловой поток от потерь в активной части обмотки и от потерь в стали, отнесенных к поверхности охлаждения активной части якоря (Вт/мм²)

То же, от потерь в активной части обмотки, отнесенных к поверхности охлаждения пазов

То же, от потерь в лобовых частях обмотки, отнесенных к поверхности охлаждения лобовых частей обмотки Окружная скорость якоря при номинальной частоте вращения (м/с)

Превышение температуры поверхности активной части якоря над температурой воздуха внутри машины (°C)

Перепад температуры в изоляции паза и проводов (°C)

Превышение температуры поверхности лобовых частей обмотки над температурой воздуха внутри машины (°C)

Перепад температуры в изоляции катушек и проводов лобовых частей обмотки (°C)

Среднее превышение температуры обмотки над температурой воздуха внутри машины (°C)

Сумма потерь в машине со степенью защиты IP22 и способом охлаждения IC01, со степенью защиты IP22, IP44 и способами охлаждения IC17, IC37, передаваемая воздуху внутри машины (Вт)

То же, в машине со степенью защиты IP44 и способом ожлаждения IC0141

То же, в машине со степенью защиты IP44 и способом охлаждения IC0041

$$S_{\pi 2} = (\pi D_{\pi 2} + n_{\kappa 2} d_{\kappa 2}) l_2 \qquad (10-320)$$

$$\Pi_2 = \pi (r_1 + r_2) + 2h_1$$
 (10-321)

$$\Pi_2 = 2(h_{n2} + b_{n2}) \tag{10-322}$$

$$S_{H,\Pi_2} = Z_2 \Pi_2 l_2 \tag{10-323}$$

$$S_{\pi 2} = 2\pi D_{\text{H}2} l_{\text{B}2} \tag{10-324}$$

$$S_{\pi 2} = 3\pi D_{\pi 2} l_{\pi 2}$$
 (10-325)
 $S_{\text{Mam}} = \pi D_{\text{H}1} (l_2 + 2l_{\pi 2})$ (10-326)

$$p_{\pi 2} = (P'_{M2}2l_2/l_{CD2} + P_{e\Sigma})/S_{\pi 2}$$
 (10-327)

$$p_{\text{m.n2}} = (P'_{\text{m2}} 2l_2/l_{\text{cp2}})/S_{\text{m.n2}}$$
 (10-328)

$$p_{\pi 2} = (P'_{\text{m}2} 2l_{\pi 2}/l_{\text{cp2}})/S_{\pi 2} \qquad (10-329)$$

$$v_{2n} = \pi D_{m2} n / 60 \ 000 \tag{10-330}$$

$$\Delta t_{n2} = p_{n2}/\alpha_2 \tag{10-331}$$

$$\Delta t_{\text{H}, \text{H2}} = p_{\text{H}, \text{H2}} \left(\frac{b_{\text{H2}}}{\lambda_{\text{SKB}}} + \frac{r_1 + r_2}{8\lambda'_{\text{SKB}}} \right) \quad (10\text{-}332)$$

$$\Delta t_{\pi_2} = \frac{p_{\pi_2}}{\alpha_e} \tag{10-333}$$

$$\Delta t_{\rm H, \pi_2} = p_{\pi_2} \left(\frac{b_{\rm H, \pi_2}}{\lambda_{\rm DMR}} + \frac{h_{\pi_2}}{8\lambda'_{\rm DMR}} \right) \tag{10-334}$$

$$\Delta t'_{2} = (\Delta t_{\pi_{2}} + \Delta t_{\pi,\pi_{2}}) 2 l_{2} / l_{c_{p_{2}}} + (\Delta t_{\pi_{2}} + \Delta t_{\pi,\pi_{2}}) 2 l_{\pi_{2}} / l_{c_{p_{2}}}$$

$$+ \Delta t_{\pi,\pi_{2}}) 2 l_{\pi_{2}} / l_{c_{p_{2}}}$$
(10-335)

$$P'_{\Sigma} = P'_{M2} + P'_{M1} 2 l_{\pi 1} / l_{\text{cp1}} + k (P'_{M,\pi} + P'_{M,\pi 0c} + P'_{M2} l_{\pi} / l_{\text{cp1}} + P_{M,\pi}) + P_{K,\pi} + P_{MX\Sigma} + P_{e\Sigma} + P_{\pi}$$
(10-336)

$$P'_{\Sigma} = P'_{M2} + k(P'_{M,\Pi} + P'_{M,\text{moc}} + P'_{M,\Pi}) + P_{K,\Pi} + P_{T,\Pi} + 0,1(P_{T,\Pi} + P'_{BeH}) + P_{C\Sigma} + P_{\Pi}$$
(10-337)
$$P'_{\Sigma} = P'_{M2} + k(P'_{M,\Pi} + P'_{M,\text{moc}} + P'_{M,\Pi}) + P_{K,\Pi} + P'_{M,\Sigma} + P_{C\Sigma} + P_{\Pi}$$

(10 - 338)

Среднее превышение температуры воздуха внутри машины над температурой наружного охлаждающего воздуха (°C)

$$\Delta t_{\rm B} \rightleftharpoons P'_{\Sigma}/(\alpha_{\rm B}S_{\rm Main}) \tag{10-339}$$

Среднее превышение температуры обмотки якоря над температурой наружного охлаждающего воздуха (°C)

$$\Delta t_2 = \Delta t'_2 + \Delta t_B \tag{10-340}$$

Здесь: k приведен в § 10-16; α_2 — коэффициент теплоотдачи поверхности якоря — из рис. 10-34; $\alpha_{\rm B}$ — коэффициент подогрева воздуха — из рис. 10-35; $b_{\rm H2}$ — односторонняя толщина изоляции в пазу якоря; $b_{\rm H2}$ при полузакрытых пазах — по данным § 10-4, при открытых пазах $b_{\rm H2}$ — $(b_{\rm H2} - N_{\rm H2})/2$; $b_{\rm H.H2}$ —

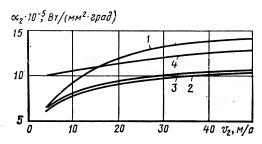


Рис. 10-34. Средние значения $\alpha_2 = f(v_2)$ машин постоянного тока:

I — исполнение по защите IP22, способ охлаждения ПСО1, полузакрытые пазы якоря;
 2 — то же, что I, но открытые пазы;
 3 — IP44, IC0041, полузакрытые пазы;
 4 — IP22 и IP44, IC17 или IC37 открытые пазы

односторонняя толщина изоляции катушек в лобовых частях — по данным приложений 24—26; $\lambda_{\text{вкв}}$ — эквивалентный коэффициент теплопроводности изоляции в пазу (включающей воздушные прослойки), равный $16\cdot 10^{-5}$ Вт/(мм·град); $\lambda'_{\text{вкв}}$ — эквивалентный коэффициент теплопроводности внутренней изоляции катушек, зависящий от отношения d/d' — из рис. 9-26.

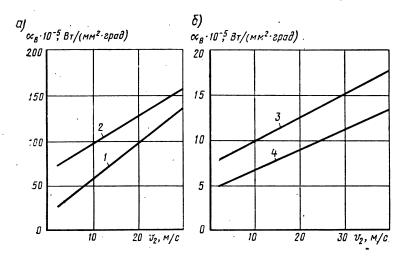


Рис. 10-35. Средние зиачения $\alpha_B = f(v_2)$ машин постоянного тока: I — исполнение по защите IP22, способ охлаждения IC01; 2 — исполнение по защите IP22 или IP44, способ охлаждения IC07 или IC37; 3 — исполнение по защите IP44, способ охлаждения IC0141; 4 — то же, что 3, но способ охлаждения IC0041

Стержневая компенсационная обмотка

Условная поверхность охлаждения полюсных наконечников и вылетов стержней (мм²)

Условный периметр поперечного сечения паза (мм)

Условная поверхность охлаждения пазов (мм²)

То же, дуг обмотки

Удельный тепловой поток от потерь в стержнях, отнесенных к поверхности охлаждения полюсных наконечников и вылетов стержней (Вт/мм²)

То же, отнесенных к поверхности охлаждения пазов

Удельный тепловой поток от потерь в дугах, отнесенных к поверхности охлаждения дуг (Вт/мм²)

Превышение температуры поверхности полюсных наконечников и вылетов стержней над температурой воздуха внутри машины (°C)

Перепад температуры в изоляции пазов (°С)

Превышение температуры поверхности охлаждения дуг над температурой воздуха внутри машины (°C)

Среднее превышение температуры обмотки над температурой воздуха внутри машины (°C)

Среднее превышение температуры обмотки над температурой наружного охлаждающего воздуха (°C)

$$S_1 = 2pb_{H,n}l_{cT}$$
 (10-341)

$$\Pi_1 = 2(h_{\pi 1} + b_{\pi 1}) \tag{10-342}$$

$$S_2 = 2pZ_1\Pi_1 l_{\pi} \tag{10-343}$$

$$S_3 = 2pN_1l_{cp,\pi_1}(a_{\pi_1} + b_{\pi_1})$$
 (10-344)

$$p_{\rm CT} = kP'_{\rm M,CT}/S_1 \tag{10-345}$$

$$p_{\text{M,CT}} = kP'_{\text{M,CT}}/S_2$$
 (10-346)

$$p_{\pi_1} = P'_{M,\pi_1}/S_3 \tag{10-347}$$

$$\Delta t_{\rm cT} = p_{\rm cT}/\alpha'_1 \tag{10-348}$$

$$\Delta t_{\text{H,CT}} = p_{\text{H,CT}} b_{\text{H}1} / \lambda_{\text{SKB}} \tag{10-349}$$

$$\Delta t_{\pi 1} = p_{\pi 1} / \alpha'_1 \tag{10-350}$$

$$\Delta t'_{1} = \frac{(\Delta t_{\text{cr}} + \Delta t_{\text{H,cr}}) l_{\text{cr}} + \Delta t_{\text{H}1} l_{\text{cp.H1}}}{l_{\text{cr}} + l_{\text{cp.H1}}}$$
(10-351)

$$\Delta t_1 = \Delta t'_1 + \Delta t_B \tag{10-352}$$

Здесь α'_1 — коэффициент теплоотдачи поверхности охлаждения полюсных наконечников и стержней; у машин со способами охлаждения IC17 и IC37 $\alpha'_1 \approx (6.8 + 3 \cdot 10^{-3} D_{n2}) \cdot 10^{-5}$ Вт/(мм²-град); при самовентиляции (IC01) значения

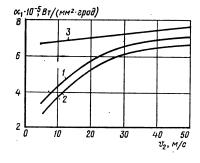


Рис. 10-36. Средние значения α_1 = $f(v_2)$ машин постоянного тока: I—исполнение по защите IP22, способ охлаждения IC01; 2—исполнение по защите IP44, способ охлаждения IC0141 или IC0041; 3—исполнение по защите IP22 вли IP44, снособ охлаждения IC17 или IC37

 α'_1 принимают равными 1,25 α_1 из рис. 10-36; для дуг указанные выше значения α'_1 уменьшают в два раза; b_{m1} — односторонняя толщина изоляции в пазу, мм; $b_{m1} = (b_{m1} - N_m a_{cr})/2$.

Секционная компенсационная обмотка

Условная поверхность охлаждения полюсных наконечников (мы²)

Условный периметр поперечного сечения паза (мм)

Условная поверхность охлаждения пазов (мм²)

То же, лобовых частей обмотки

Удельный тепловой поток от потерь в активной части обмотки, отнесенный к поверхности охлаждения полюсных наконечников (Вт/мм²)

То же, отнесенный к повержности охлаждения пазов

Удельный тепловой поток от потерь в лобовых частях обмотки, отнесенных к поверхности охлаждения секций в лобовых частях обмотки (Вт/мм²)

Превышение температуры поверхности полюсных наконечников над температурой воздуха внутри машины (°C)

Перепад температуры в изоляции пазов (°С)

Превышение температуры поверхности лобовых частей обмотки над температурой воздуха внутри машины (°C)

Перепад температуры в нзолящии лобовых частей обмотки (°C)

Среднее превышение температуры обмотки над температурой воздуха внутри машины (°C)

Среднее превышение температуры обмотки над температурой наружного охлаждающего воздуха (°C)

 S_1 — по (10-341) с подстановкой l_{π} вместо $l_{\text{с}\, au}$

 Π_1 — no (10-342)

 $S_2 - \pi o (10-343)$

 $S_2 = 2pZ_1 l_{\pi 1} (h_{\pi 1}/2 + 2b_{\pi 1})$ (10-353)

$$p_{\text{mi}} = \frac{kP'_{\text{Mi}}2l_{\text{m}}/l_{\text{cpi}}}{S_1}$$
 (10-354)

$$p_{\rm H.m_1} = \frac{kP'_{\rm M_1}2l_{\rm m}/l_{\rm cp1}}{S_2}$$
 (10-355)

$$p_{\pi_1} = \frac{P'_{\text{M1}} 2l_{\pi_1} / l_{\text{cp1}}}{S_8}$$
 (10-356)

$$\Delta t_{\pi_1} = p_{\pi_1}/\alpha'_1 \tag{10-357}$$

$$\Delta t_{\text{H},\Pi_1} = p_{\text{H},\Pi_1} b_{\text{H}1} / \lambda_{\text{PKB}}$$
 (10-358)

$$\Delta t_{\pi 1} = p_{\pi 1}/\alpha'_1 \tag{10-359}$$

$$\Delta t_{\text{H.H}} = p_{\text{H}1} b_{\text{H.H}} / \lambda_{\text{OKB}}$$
 (10-360)

$$\Delta t'_{1} = (\Delta t_{\pi_{1}} + \Delta t_{\pi,\pi_{1}}) 2l_{\pi}/l_{\text{opt}} + (\Delta t_{\pi_{1}} + \Delta t_{\pi,\pi_{1}}) 2l_{\pi_{1}}/l_{\text{opt}}$$
(10-361)

$$\Delta t_1 = \Delta t'_1 + \Delta t_B \tag{10-362}$$

Здесь α'_1 принимается таким же, как для стержней стержневой компенсационной обмотки; $b_{\pi_1} = (b_{\pi_1} - N_m b)/2$; $b_{\pi_1 \pi_1} -$ односторонняя толщина изоляции лобовой части катушки — из приложения 35.

Обмотка добавочных полюсов

Условная поверхность охлаждения многослойных катушек из изолированных проводов (мм²)

То же, однослойных катушек обмотки из неизолированных проводов, намотанных на ребро

Удельный тепловой поток от потерь в обмотке, отнесенных к поверхности охлаждения обмотки (Вт/мм²)

Превышение температуры наружной поверхности охлаждения обмотки (°C)

$$S_{\pi} = 2p_{\pi}l_{cp,\pi}\Pi_{\pi} \tag{10-363}$$

$$S_{\pi} = 2p_{\pi}l_{\text{cp.}\pi}(w_{\pi}a + 0.6b)$$
 (10-364)

$$p_{\mathbf{H}} = k p'_{\mathbf{H},\mathbf{H}} / S_{\mathbf{H}} \tag{10-365}$$

$$\Delta t_{\text{B},\pi} = p_{\pi}/\alpha'_1 \tag{10-366}$$

Перепад температуры в наружной и внутренней изоляции многослойных катушек обмотки из изолированных проводов (°C)

Среднее превышение температуры обмотки над температурой воздуха внутри машины (°C)

Среднее превышение температуры обмотки над температурой наружного эхлаждающего воздуха (°C)

$$\Delta t_{\text{H.A}} = p_{\text{A}} \left(\frac{b_{\text{H.A}}}{\lambda_{\text{9KB}}} + \frac{b_{\text{K.A}}}{8\lambda'_{\text{9KB}}} \right) \qquad (10-367)$$

$$\Delta t'_{\mathbf{x}} = \Delta t_{\mathbf{x},\mathbf{x}} + \Delta t_{\mathbf{x},\mathbf{x}} \tag{10-368}$$

$$\Delta t_{\rm R} = \Delta t'_{\rm R} + \Delta t_{\rm B} \tag{10-369}$$

Здесь Π_{π} — периметр поперечного сечения условной поверхности охлаждения катушки — из эскиза размещения обмоток в междуполюсном окне или из § 10-16; α_1 — коэффициент теплоотдачи наружной поверхности охлаждения обмотки возбуждения, выполненной из изолированных проводов, приведен на рис. 10-36; для обмотки, выполненной из неизолированных проводов, намотанных на ребро, α_1 из рис. 10-36 увеличивают в 1,7 раза; $b_{\pi,\pi}$ — односторонняя толщина наружной изоляции катушки, в среднем равная 0,2 мм; $b_{\kappa,\pi}$ — из эскиза размещения обмоток в междуполюсном окне или по (10-132), (10-133).

Параллельная и независимая обмотка главных полюсов

Условная поверхность охлаждения $S_{\pi}=2pl_{\text{ор.}\pi}\Pi_{\pi}$ (10-370) всех катушек (мм²)

Удельный тепловой поток от потерь в обмотке, отнесенных к поверхности охлаждения обмотки (Вт/мм²)

 $p_{\mathbf{n}} = k P_{\mathbf{m},\mathbf{n}} / S_{\mathbf{n}} \tag{10-371}$

Превышение температуры наружной поверхности охлаждения обмотки над температурой воздуха внутри машины (°C)

 $\Delta t_{\pi,\pi} = p_{\pi}/\alpha_1 \tag{10-372}$

Перепад температуры в наружной и внутренней изоляции обмотки (°C)

 $\Delta t_{\mathrm{H},\mathrm{m}} = p_{\mathrm{m}} \left(\frac{b_{\mathrm{H},\mathrm{m}}}{\lambda_{\mathrm{9KB}}} + \frac{b_{\mathrm{K},\mathrm{m}}}{8\lambda'_{\mathrm{9KB}}} \right) \tag{10-373}$

Среднее превышение температуры обмотки над температурой воздуха внутри машины (°C) $\Delta t'_{\pi} = \Delta t_{\pi,\pi} + \Delta t_{\pi,\pi} \tag{10-374}$

Среднее превышение температуры обмотки над температурой наружного охлаждающего воздуха (°C)

 $\Delta t_{\pi} = \Delta t'_{\pi} - \Delta t_{\pi} \tag{10-375}$

Здесь Π_n — периметр поперечного сечения условной поверхности охлаждения катушки — из эскиза размещения обмоток в междуполюсном окне или из § 10-16; $b_{n,n}$ — односторонняя толщина наружной изоляции катушки, в среднем равная 0,2 мм; $b_{\kappa,n}$ — из эскиза размещения обмоток в междуполюсном окне или по (10-222), (10-223).

Коллектор

Условная поверхность охлаждения $S_{\mathbf{k}} = \pi D_{\mathbf{k}} l_{\mathbf{k}}$ (10-376) коллектора (мм²)

Удельный поток от потерь на коллекторе, отнесенных к поверхности охлаждения коллектора (Вт/мм²)

 $p_{\rm H} = (P_{\rm H,m} + P_{\rm T,m})/S_{\rm h}$ (10-377)

Превышение температуры коллектора над температурой воздуха внутри машины (°C) $\Delta t'_{R} = p_{R}/\alpha_{R} \tag{10-378}$

Превышение температуры коллектора над температурой наружного охлаждающего воздуха у машин со степенями защиты и способами охлаждения IP22; IC01; IP22; IC17; IP44; IC37, со входом воздуха со стороны коллектора (°C)

То же, с входом воздуха со стороны, противоположной коллектору

Превышение температуры коллектора над температурой наружного охлаждающего воздуха у машин со степенью защиты IP44 и способами охлаждения IC0141, IC0041 (°C)

$$\Delta t_{\rm R} = \Delta t'_{\rm R} \tag{10-379}$$

$$\Delta t_{R} = \Delta t'_{R} + 2\Delta t_{R} \tag{10-380}$$

$$\Delta t_{\rm K} = \Delta t'_{\rm K} + \Delta t_{\rm B} \tag{10-381}$$

Здесь $\alpha_{\text{к}}$ — коэффициент теплоотдачи поверхности коллектора, $\,$ Вт/мм 2 — из рис. 10-37.

Вентиляционный расчет при способе охлаждения IC01 и аксиальной системе самовентиляции. Расчет производится в соответствии с § 5-6. Напор H, а следовательно, и расход охлаждаю-

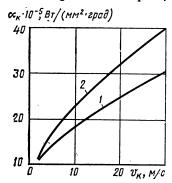


Рис. 10-37. Средние значения $\alpha_{\kappa} = f(v_{\kappa})$: 1 — коллекторы без аксиальных кашалов; 2 — коллекторы с аксиальными каналами

щего воздуха $V_{\rm B}$, проходящего через машину с самовентиляцией, ограничены размерами встраиваемого вентилятора, главным образом его наружным диаметром, зависящим от внутреннего диаметра станины $D_{\rm L}$. У машин с независимой вентиляцией такого ограничения нет, поэтому расход воздуха при этом виде вентиляции выбирают на 15-20% больше расчетного; соответственно увеличивается H.

Определение величины Z (см. § 5-6) для воздухопровода со сложной конфигурацией затруднительно, поэтому при расчете целесообразно пользоваться зонами средних значений, приведенными на рис. 5-5.

Действительный расход воздуха $V_{\rm B}$ из (5-38) должен быть не менее вычисленного по (5-28). Если полученный расход воздуха недостаточен, следует увеличить наружный $D_{\rm вен2}$ и уменьшить внутренний диаметр вентилятора $D_{\rm вен1}$, либо увеличить $l_{\rm л}$.

Размеры $D_{\text{вен2}}$, $D_{\text{вен1}}$ и l_n , вычисляемые при расчете, округля ют до ближайшего целого числа; количество лопаток N_n округляют до ближайшего простого числа. Расчет вентиляции ведется при определенной заданной частоте вращения n. При других значениях частоты вращения $V_{\text{в}}$ и $V_{\text{в}}$ тропорциональны n, а $H \equiv n^2$

Расчет вентиляции проводят в такой последовательности. Наружный диаметр вентилятора (мм) $D_{\text{вен}2}$ == (0,8+0,9) D_1 (10-382) Внутренний диаметр колеса вентиля- $D_{\text{вен}1}$ == (0,62+0,67) D_1 (10-383) тора (мм)

Длина лопатки вентилятора (мм) Количество лопаток вентилятора	$l_{\pi} = (0.12 \div 0.14) D_1$ $N_{\pi} \approx D_{\text{BeH2}}/20$	(10-384) (10-385)
Линейная скорость вентилятора по наружному диаметру (м/с)	υ _{вен2} — по (5-34)	
То же, по внутреннему диаметру	$v_{\text{вен}1}$ — по (5-35)	
Напор вентилятора при холостом ходе (Па)	H_0 — no (5-33)	
Площадь поперечного сечения входных отверстий вентилятора (м²)	$S_{\text{вен}}$ — по (5-37)	
Максимальное количество воздуха у вентилятора (м³/с)	V _{в мах} — по (5-36)	
Действительный расход воздуха (м³/c)	$V_{\rm B}$ — no (5-38)	
Действительный напор вентилятора (Па)	<i>H</i> — по (5-39)	

Расчет вентиляции при способе охлаждения IC0141 производят также согласно материалам § 5-6 [уравнения (5-42)—(5-45)].

Примеры расчета машин 14. Тепловой и вентиляционный расчеты

Источник

Двигатель № 1

Te. Te.a			-				
Тепловой расчет							
	Потери в обмотках и контактах щеток						
340 341 342 343 344	Р' _{м2} , Вт Р' _{м.д} , Вт Р' _{м.пос} , Вт Р _{м.п} , Вт Р _{к.ш} , Вт	(10-316) (10-318) (10-319) (10-286) (10-287)	$ \begin{array}{c} 29,3^2 \cdot 1,48 \cdot 0,24 = 305 \\ 29,3^2 \cdot 1,48 \cdot 0,13 = 165 \\ 29,3^2 \cdot 1,48 \cdot 0,018 = 23 \\ 220 \cdot 1,05 = 231 \\ 2 \cdot 29,3 \approx 59 \end{array} $	$\begin{array}{c} 373, 3^2 \cdot 1, 48 \cdot 0, 014 = 2887 \\ 373, 3^2 \cdot 1, 48 \cdot 0, 008 = 1650 \\ 373, 3^2 \cdot 1, 48 \cdot 0, 00119 = 245 \\ 220 \cdot 5, 46 = 1201 \\ 2 \cdot 373, 3 \approx 747 \end{array}$			
Обмотка якоря							
345	$S_{\pi 2}$, MM ²	(10-320)	$\pi \cdot 160 \cdot 155 = 0,78 \cdot 10^{5}$	$(\pi \cdot 290 + 21 \cdot 18) \ 300 = $ = 3.87 · 10 ⁵			
346 347 348 349	Π_2 , mm Π_2 , mm S_{H,Π^2} , mm ² S_{Π^2} , mm ²	(10-321) (10-322) (10-323) (10-324)	$ \begin{array}{l} (4,7+2,9) + 2 \cdot 16,6 = 57 \\ -1 \\ 29 \cdot 57 \cdot 155 = 2,56 \cdot 10^{5} \\ 2\pi \cdot 160 \cdot 48,4 = 0,49 \cdot 10^{5} \end{array} $	2 (34+11,5)=91 33·91·300=9·10 ⁵			
350	$S_{.12}$, mm ²	(10-325)	-	$3\pi \cdot 290 \cdot 95 = 2,6 \cdot 10^{5}$			
351 352	S _{маш} , мм ²	(10-326)	$\begin{array}{c c} \pi \cdot 308 & (155 + 2 \cdot 48, 4) = \\ & = 2, 44 \cdot 10^{5} \\ \hline & 305 \cdot 2 \cdot 155 / 646 + 117 \\ \hline & 0, 78 \cdot 10^{5} \end{array} =$	$ \begin{array}{c} \pi \cdot 544 (300 + 2 \cdot 95) = \\ = 8,36 \cdot 10^{5} \\ 2887 \cdot 2 \cdot 300 / 1216 + 319 \\ \hline 3,87 \cdot 10^{5} \end{array} $			
353	<i>р</i> _{и. н2} , Вт/мм²	(10-328)	$\frac{=338 \cdot 10^{-5}}{305 \cdot 2 \cdot 155/646} = \frac{2,56 \cdot 10^{5}}{2,56 \cdot 10^{5}} = 1000000000000000000000000000000000000$	$ \begin{array}{c} =451 \cdot 10^{-5} \\ 2887 \cdot 2 \cdot 300 / 1216 \\ \hline 9 \cdot 10^{5} \end{array} $			
354	<i>р</i> _{л2} , Вт/мм²	(10-329)	$ \begin{array}{r} =57 \cdot 10^{-5} \\ 305 \cdot 2 \cdot 168/646 \\ \hline 0,49 \cdot 10^{5} \\ =324 \cdot 10^{-5} \end{array} $	$ \begin{array}{c c} = 158 \cdot 10^{-6} \\ 2887 \cdot 2 \cdot 307 / 1216 \\ \hline 2,6 \cdot 10^{5} \\ = 561 \cdot 10^{-5} \end{array} $			

Двигатель № 2

Последова- тельность расчета	Условные обозначен и я	Ист оч ник	Двигатель № 1	Двигатель № 2		
355 356	υ _{2H} , м/с Δt _{π2} , °C	(10-330) (10-331)	$\pi \cdot 160 \cdot 1500/60\ 000 = 12,56$ $338 \cdot 10^{-5}/(8,6 \cdot 10^{-5}) = = 39,3$	$\begin{array}{c} \pi \cdot 290 \cdot 1000/60\ 000 = 15, 18 \\ 451 \cdot 10^{-8}/(8, 6 \cdot 10^{-8}) = \\ = 52, 4 \end{array}$		
357	Δt _{H. 113} , •C	(10-332)	$57 \cdot 10^{-5} \left(\frac{0.5}{16 \cdot 10^{-5}} + 4.7 + 2.9 \right)$	$158 \cdot 10^{-6} \frac{1,25}{15 \cdot 10^{-6}} = 12,3$		
358	Δt _{πs} , °C	(10-333)	$ + \frac{1}{8 \cdot 120 \cdot 10^{-5}} = 2.2 $ $ 324 \cdot 10^{-5} / (8.6 \cdot 10^{-5}) = 37.7 $	$ \begin{array}{c c} 561 \cdot 10^{-5} / (8, 6 \cdot 10^{-5}) = \\ = 65, 2 \end{array} $		
359	Δt _{и.л2} , °С	(10-334)	$324 \cdot 10^{-5} \frac{25}{8,120 \cdot 10^{-5}}$	$561 \cdot 10^{-5} \frac{0.5}{16 \cdot 10^{-5}} = 17.5$		
3 ò 0	Δ <i>t'</i> 2, °C	(10-335)	=8,4 (39,3+2,2) 2·155/646+ +(37,7+8,4) 2×	(52,4+12,3) 2× ×300/1216+(65,2+		
361	P' _Σ , Βτ	(10-336)	×168/646=43,9 —	+17,5) 2.308/1216=73,8 2887+0,9 (1650+245+ +1201)+747+778+ +1310+890-8246		
362	P' _∑ , B _T	(10-337)	305+0,7 (165+23+ +231)+59+49+0,1×	+319+829=8346 -		
363	Δ <i>t</i> _B , •C	(10-339)	$\begin{array}{c} \times 189 + 117 + 67 = 909 \\ 909/(10.5 \cdot 10^{-5} \cdot 72.44 \times \\ \times 105) = 35.5 \end{array}$	$\begin{vmatrix} 8346/(78 \cdot 10^{-6} \cdot 8, 5 \cdot 10^{6}) = \\ = 12, 6 \end{vmatrix}$		
364	Δt ₂ , °Ç	(10-340)	$\times 10^{5}$)=35,5 43,9+35,5=79,4	73,8+12,6=86,4		
		Обмо	тка добавочных полюсов	4		
365 366	S _д , мм ² S _д , мм ²	(10-363) (10-364)	4.404.64,8=1,05.105	$\begin{array}{c c} & - \\ & 4.811 \ (15.4, 1+0.6 \times \\ & \times 26.3) = 2.5 \cdot 10^{6} \end{array}$		
. 367	<i>р</i> д, Вт/мм ²	(10-365)	$0,7 \cdot 165/(1,05 \cdot 10^{5}) = 110 \cdot 10^{-5}$	$0.9 \cdot 1650/(2.5 \cdot 10^{5}) = \\ = 594 \cdot 10^{-5}$		
36 8	$\Delta t_{\mathbf{m.\pi}}$, °C	(10-366)	$ \begin{array}{c c} 110 \cdot 10^{-5} / (4,55 \cdot 10^{-5}) = \\ = 24,2 \end{array} $	$\begin{array}{c c} 594 \cdot 10^{-5} / (1, 7 \cdot 5, 2 \times \\ \times 10^{-5}) = 67 \end{array}$		
369	Δt _{н.д} , °C	(10-367)	$\begin{array}{c c} 110 \cdot 10^{-5} \cdot 0.2/(16 \times \\ \times 10^{-5}) = 1.4 \end{array}$			
370 371	$\Delta t'_{\pi}$, °C Δt_{π} , °C	(10-368) (10-369)	24,2+1,4=25,6 25,6+35,5=61,1	67 67+12,6=79,6		
Параллельная обмотка главных полюсов						
372 373	$p_{\mathbf{n}}$, BT/MM^2	(10-370) (10-371)	$\begin{array}{c ccccccccccccccccccccccccccccccccccc$	$\begin{vmatrix} 4.888 \cdot 118 = 19 \cdot 10^{5} \\ 0.9 \cdot 1201 / (4.19 \cdot 10^{5}) = \\ = 258 \cdot 10^{-5} \end{vmatrix}$		
374	Δt _{π.π} , •C	(10-372)	$\begin{vmatrix} 146 \cdot 10^{-6} / (4,55 \cdot 10^{-6}) = \\ = 32,1 \end{vmatrix}$	$ \begin{array}{c} $		
37 5	Δt _{H.π} , •C	(10-373)	$\begin{array}{c c} 146 \cdot 10^{-5} \left(\frac{0.2}{16 \cdot 10^{-5}} + \frac{19.2}{10.2} \right) \end{array}$	$\begin{array}{c c} 258 \cdot 10^{-5} \left(\frac{0.2}{16 \cdot 10^{-5}} + \frac{34.8}{100} \right) \end{array}$		
376 377	Δt' _π , •C	(10-3 74) (10-3 7 5)	$\begin{array}{c c} +\frac{15,2}{8.98\cdot10^{-5}})=5,3\\ 32,1+5,3=37,4\\ 37,4+35,5=72,9 \end{array}$	$ \begin{array}{c c} +\frac{8\cdot115\cdot10^{-6}}{8\cdot115\cdot10^{-6}} = 13 \\ 49.6+13=62.6 \\ 62.6+12.6=75.2 \end{array} $		

				11 рооолженив				
Повледова- тельность расчета	Условны е обознач енн я	Йсточник	Двигатель № 1	Двигатель № 2				
	Коллектор							
378 379	S_{K} , MM^{2} p_{K} , $\mathrm{Bt/MM}^{2}$	(10-376) (10-377)	$\begin{array}{c ccccccccccccccccccccccccccccccccccc$	$\begin{array}{c} \pi \cdot 200 \cdot 208 = 1, 3 \cdot 10^{5} \\ (747 + 503) / (1, 3 \cdot 10^{5}) = \\ = 962 \cdot 10^{-5} \end{array}$				
380	Δt' _κ , °C	(10-378)	$540 \cdot 10^{-5} / (18 \cdot 10^{-5}) = 30$	$962 \cdot 10^{-5} / (23, 3 \cdot 10^{-5}) =$ $= 41, 3$				
381 382	$\Delta t_{\rm K}$, °C $\Delta t_{\rm K}$, °C	(10-37 9) (10-381)	30+35,5=65,5	41,3				
Вентиляционный расчет								
383	$V_{\rm B}$, ${ m M}^{3}/{ m C}$	(5-42); (5-43)	5,21·1177/(1100·35,5)= =0,157	-				
384	$V'_{\rm B}$, ${ m M}^{3}/{ m c}$	(5-44)	0,6 (1500/1000) × ×(308/100)*10 ⁻² =0,263	_				
385	<i>Н</i> , Па	(5-45)	12,3 (1500/1000) ³ × × (308/100) ³ =263	_				
386 387 388 389 390 391 392 393	$V_{ m B}, \ { m M}^{8}/{ m c}$ $Z, \ \Pi { m a} \cdot { m c}^{2}/{ m M}^{6}$ $D_{ m BeH2}, \ { m MM}$ $D_{ m BeH1}, \ { m MM}$ $I_{ m J}, \ { m MM}$ $N_{ m J}$ $v_{ m BeH2}, \ { m M/c}$ $v_{ m BeH1}, \ { m M/c}$ $I_{ m J}$ $I_{ m C}$	(5-28) phc. 5-5 (10-382) (10-383) (10-384) (10-385) (5-34) (5-35)		$8374/(1100 \cdot 24, 6) = 0.03$ 1500 $0.9 \cdot 476 \approx 430$ $0.65 \cdot 476 \approx 310$ $0.13 \cdot 476 \approx 60$ $430/20 \approx 23$ $\pi \cdot 430 \cdot 1000/(6 \cdot 10^4) = 22.5$ $\pi \cdot 310 \cdot 1000/(6 \cdot 10^4) = 16.2$ $0.6 \cdot 1.23(22.5^2 - 16.2^2) = 16.2$				
395	S _{вен} , м ^в	(5-37)		$= 180 \\ 0.92\pi \cdot 430 \cdot 60 \cdot 10^{-6} =$				
39 6	$V_{\rm B\; max}$, ${\rm M^8/c}$	(5-36)	—	=0,075 $0,42 \cdot 22,5 \cdot 0,075 = 0,71$				
397 .	V _в , м ⁸ /с	(د ۴)	_	$0,71 \sqrt{\frac{180}{180+1500\times}} - \times 0,71^{\frac{1}{2}}$				
398	Н, Па	(5-39)	_	$=0,31$ $\frac{180 \cdot 1500 \cdot 0,71^{2}}{180 + 1500 \cdot 0,71^{2}} = 145$				

§ 10-17. Масса и динамические показатели

Наряду с высотой оси вращения и КПД важными технико-экономическими показателями машины постоянного тока является масса машины, а у двигателей, широко применяемых в быстродействующих регулируемых системах, также динамические показатели — динамический момент инерции и электромеханическая постоянная якоря.

Масса машины и динамический момент инерции якоря могут быть вычислены по чертежам отдельных частей машины, разрабатываемых после окончания проектирования машины. Для предварительной оценки технико-экономической эффективности разработанного проекта машины целесообразно расчет массы и динамического момента инерции якоря производить по эмпирическим формулам.

Массу машины определяют в такой последовательности.

Масса проводов обмотки якоря (кг)	$m_{\rm M2} = 8.9 w_2 l_{\rm cp2} cS \cdot 10^{-6}$	(10-386)
То же, стержневой компенсационной	$m_{\text{M1}} = 8.9 \cdot 2pN_1(l_{\text{CT}}S_{\text{CT}} + l_{\text{Cp.M1}}S_{\text{M1}}$)
обмотки	•	(10-387)
То же, секционной компенсационной	$m_{\rm M1} = 8.9 \cdot 2pw_1 l_{\rm cpl} cS \cdot 10^{-6}$	(10-388)
обмотки		(10-389)
То же, обмотки добавочных полюсов	$m_{\text{M.A}} = 8.9 \cdot 2p_{\text{A}} w_{\text{A}} l_{\text{cp.A}} S \cdot 10^{-6}$	
То же, стабилизирующей последова- тельной обмотки	$m_{\mathbf{m}.\mathbf{noc}} = 8.9 \cdot 2pw_{\mathbf{noc}}l_{\mathbf{cp.noc}}S \cdot 10^{-1}$	(10-390)
То же, параллельной или независимой	$m_{\rm M,\Pi} = 8.9 \cdot 2p w_{\rm H} l_{\rm cp,\Pi} S \cdot 10^{-6}$	(10-391)
обмотки главных полюсов		•
Масса меди коллектора (кг)	$m_{\rm M.R} = 5.25 D^{1.5} {\rm _R} l_{\rm R} \cdot 10^{-5}$	(10-392)
Суммарная масса проводов обмоток	$m_{\rm M\Sigma} = m_{\rm M2} + m_{\rm M1} + m_{\rm M.H} + m_{\rm M.H}$	roc +
и меди коллектора (кг)	$+ m_{\text{M.x}} + m_{\text{M.K}}$	(10-393)
Масса стали зубцов сердечника яко-	m ₃₂ — по (10-262) или (10-263))
ря (кг)	(10 96E)	
То же, спинки сердечника якоря То же, сердечников главных полюсов	m_{c2} — по (10-265) $m_{\pi} \approx 8.5 \cdot 2p l_{\partial \Phi, \pi} b_{\pi} h_{\pi} \cdot 10^{-6}$	(10-394)
некомпенсированной машины	mil-co,σ 2ριβψ.nonmi 1σ	(10 001)
То же, сердечников главных полюсов	$m_{\pi} \approx 7.8 \cdot 2pl_{\theta\Phi,\pi} (1.15b_{\pi}h_{\pi} - Z_1S_{\pi 1})$	
компенсированной машины	- 700 - 1111 101	(10-395)
То же, сердечников добавочных по-	$m_{\pi} \approx 7.8 \cdot 2p_{\pi}k_{c}l_{\pi}b_{\pi}h_{\pi} \cdot 10^{-6}$	(10-396)
	$m_{c1} = 6.05l_1(D^2_{H1} - D^2_1)10^{-6}$	(10-897)
То же, шихтованной станины	$m_{c1} = 6.45k_c l_1 (D^2_{B1} - D^2_1) 10^{-6}$	(10-398)
Суммарная масса активной стали (кг)	$m'_{C\Sigma} = m_{32} + m_{C2} + m_{\pi} + m_{\pi} +$	m _{c1}
		(10-399)
Massa waarawaa waawaa (wa)	(2 9 n l 5 1 0 9 n · 1) 10 - 4	
Масса изоляции машины (кг)	$m_{\rm H} \approx (3.8D_{\rm Hl}^{1.5} + 0.2D_{\rm Hl}l_{\rm 2})10^{-4}$	(10-400)
Масса конструкционных материалов (кг)	$m_{\rm H} = (AD^2_{\rm HI}l_2 + BD^3_{\rm HI})10^{-6}$	(10-401)
Масса машины (кг)	$m_{\text{Maill}} = m_{\text{M}\Sigma} + m_{\text{C}\Sigma} + m_{\text{H}} + m_{\text{K}}$	(10-402)

Здесь A и B — коэффициенты из табл. 10-17.

Коэффициенты Высота оси Степень Способ вращения, мм защиты охлаждения Α В IP22 <200 IC01 0.6 - 0.80.8 - 1.00.7 - 0.9225-315 0.8 - 1.0€200 IP44 ICO141 0,5—0,8 0,5—0,8 1,0-1,2€200 IC0041 0,8-1,0355--500 IC17 0,8-1,01,0-1,3355-500 IC37 0.8 - 1.0

Таблица 10-17

Динамический момент инерции якоря (кг·м²)

$$I_{\text{H.A}} \approx (0.55 - 0.65) D_{\text{H2}}^4 (l_2 + 0.3D_{\text{H2}} + 0.75P_2) 10^{-12}, \quad (10-403)$$

Электромеханическая постоянная времени якоря (с)

$$T_{\rm M} = J_{\rm H, \Pi} m_{\rm T} r_{2\Sigma} / (91E_2/n),$$
 (10-404)

где E_2 и n соответствуют номинальному режиму.

Для сравнения основных показателей спроектированных машин с показателями аналогичных отечественных машин можно воспользоваться данными, приведенными в каталогах и ГОСТах. Кроме того, может быть произведена общая оценка технического уровня спроектированных машин по обобщенному показателю Э (см. гл. 7).

Примеры расчета машин 16. Масса и динамические показатели

Последова. тельность расчета	Усло вные обозначения	Источник	Двигатель № I	Двигатель № 2
	1	1	1	1
399	т _{м2} , кг	(10-386)	8,9.261.646.2.1,539×	8,9.99.1214.2.18,35×
400	<i>т</i> _{м.д} , кг	(10-389)	×10 ⁻⁶ =4,62 8,9·4·41·404·8,89× ×10 ⁻⁶ =5.24	$\begin{array}{c} \times 10^{-6} = 39, 26 \\ 8, 9 \cdot 4 \cdot 15 \cdot 811 \cdot 106, 97 \times \\ \times 10^{-6} = 46, 32 \end{array}$
401	$m_{\text{M. MOC}}$, кг	(10-390)	8,9·4·5·456·8,89× ×10 ⁻⁶ =0,72	8,9·4·2·963·106,97× ×10 ⁻⁶ =7,33
402	<i>т</i> _{м.π} , кг	(10-391)	8,9.4.1400.466.0,302× ×10 ⁻⁶ =7,01	8,9.4.670.888.1,431× ×10-6=30.3
403	<i>т</i> _{м.к} , кг	(10-392)	5,25·125 ^{1,5} ·51·10 ⁻⁵ = =3,75	$\begin{array}{c ccccccccccccccccccccccccccccccccccc$
4 04	$m_{ exttt{M}\Sigma}$, кг	(10-393)	4,62+5,24+0,72+ +7,01+3,75=21,34	39,26+46,32+7,33+ +30,3+30,79=154
405	m ₃₂ , кг	(10-262)	4.6	-
406		(10-263)	7,0	32,05
407	<i>т</i> ₃₂ , кг		8.7	
408	<i>т</i> _{с₂} , кг	(10-265)		60
	m _™ , Kr	(10-394)	$8,5\cdot4\cdot151,9\cdot40\cdot53,8\times$ $\times10^{-6}=11,1$	8,5·4·294·80·87,6× ×10 ⁻⁶ =70,55
409	$m_{\rm A}$, Kr	(10-396)	$7.8 \cdot 4 \cdot 0.98 \cdot 145 \cdot 19 \times \\ \times 50.4 \cdot 10^{-6} = 4.25$	7,8·4·0,98·300·35× ×82,2·10=6=26,39
410	т _{с1} , кг	(10-397)	$6,05.235 (308^{2}-274^{2}) \times 10^{-6}=28,13$	$6.05.450 (544^2-476^2) \times 10^{-6} = 189$
411	$m_{ m c\Sigma}$, kr	(10-399)	4,6+8,7+11,1+4,25+ +28,13=56,78	32,05+60+70,05+ +26,39+189=377,49
412	<i>m</i> _H , Kr	(10-400)	$(3.8 \cdot 308^{1.5} + 0.2 \cdot 308 \times 155) 10^{-4} = 3.0$	$(3.8.544^{1.5}+0.2.544\times \times 300) 10^{-4}=8.05$
413	. т _к , кг	(10-401)	$(0,7\cdot308^2\cdot155+1,1)$ $\times308^3)$ $10^{-6}=42,43$	$(0.7.544^{2}.300+0.8 \times 544^{3})$ $10^{-6}=190.75$
414	т _{маш} , кг	(10-402)	21,34+56,78+3,0+ +42,43=123,5	154+377,49+8,05+ +190,75=730
415	<i>J</i> _{н.д} , кг⋅м²	(10-403)	$0.6 \cdot 160^{4} (155+0.3 \times 160+0.75 \cdot 5.5) 10^{-12} =$	$0.65 \cdot 290^{4} (300 + 0.3 \times 290 + 0.75 \cdot 75) 10^{-12} =$
416	<i>Т</i> м, с	(10-404)	$ \begin{array}{c} =0,0814\\ 0,0814 \cdot 0,535\\ \hline 91 \cdot 202,1/1500 \end{array} =0,00355 $	$=2,04$ $\frac{2,04 \cdot 0,032}{91 \cdot 206,1/1000} = 0,0034$
			ļ	

Глава 11.

РАСЧЕТ СИНХРОННЫХ МАШИН

§ 11-1. Единые серии синхронных машин

Общие сведения. Синхронные машины применяют во многих отраслях народного хозяйства, в частности, в качестве генераторов в передвижных и стационарных электрических станциях, двигателей в установках, не требующих регулирования частоты вращения или нуждающихся в постоянной частоте вращения.

Наиболее распространена конструктивная схема синхронной машины с вращающимся ротором, на котором расположены явновыраженные полюсы. Иногда явнополюсные синхронные машины малой мощности (до 15 кВт) выполняют по конструктивной схеме машин постоянного тока, т. е. с полюсами, расположенными на статоре, коллектор заменяется контактными кольцами. Сейчас отечественная промышленность выпускает несколько общепромышленных и специальных серий синхронных машин.

Серия ЕСС. Трехфазные синхронные генераторы серии ЕСС изготовляют мощностью от 5 до 50 кВт при высоте оси вращения h=180 \div 315 мм, в защищенном исполнении IP23, с самовентиляцией IC01, с частотой вращения 1500 об/мин. Эти генераторы предназначены для продолжительного режима работы в передвижных и стационарных электроустановках и в качестве источников трехфазного переменного тока напряжением 230 и 400 В, с частотой 50 Γ ц, с коэффициентом мощности, равным 0,8 (при отстающем токе), в условиях умеренного или тропического климата.

Генераторы серии ЕСС выполняют явнополюсными с самовозбуждением через полупроводниковые выпрямители и снабжают аппаратурой для автоматического регулирования напряжения, которая состоит из блока регулирования напряжения, корректора и потенциометра установки. Эта аппаратура обеспечивает точность поддержания напряжения на зажимах в пределах $\pm 2\%$ от среднерегулируемого значения при изменении нагрузки от нуля до номинальной величины и коэффициенте мощности в пределах от 1,0 до 0,8, при отклонении частоты вращения первичного двигателя от номинальной величины не более $\pm 3\%$ и при неизменной нагрузке не более $\pm 1\%$. Схема регулирования позволяет изменять установку напряжения в пределах от 100 до 95% $U_{\rm H}$.

Генераторы допускают 10%-ную перегрузку по мощности в течение одного часа при номинальных значениях напряжения и коэффициента мощности; на х. х. обеспечивают пуск ненагруженного асинхронного двигателя, номинальная мощность которого не превышает 70% мощности генератора, при снижении напряжения, не превышающем 50% от номинального значения. Нагревостойкость изоляционных материалов генераторов соответствует классу В; система вентиляции — аксиальная вытяжная. Приводными двигателями генераторов серии ЕСС могут служить дизельные, карбюраторные, газогенераторные и электрические двигатели, а также локомобили. Вращение передается через упругую муфту или клиноременную передачу.

310

Серии СД2 и СГ2. Синхронные двигатели серии СД2 и генераторы серии СГ2 изготовляют мощностью от 132 до 1000 кВт, при высоте оси вращения до 450 мм, в защищенном исполнении IP23, с самовентиляцией IC01, с частотой вращения от 500 до до 1500 об/мин.

Двигатели используют для привода механизмов, не требующих регулирования частоты вращения (насосов, вентиляторов и др.), и изготовляют на напряжения 380 и 6000 В, при частоте 50 и 60 Гц. Генераторы предназначены для выработки трехфазного переменного тока, напряжением 400 В, частотой 50 Гц на стационарных дизель-электрических станциях.

Электрические машины серий СД2 и СГ2 рассчитаны на продолжительный режим работы. Их возбуждение осуществляется от устройства, питающегося от дополнительной обмотки, заложенной в пазы статора. Нагревостойкость изоляционных материалов соответствует классу В. Ток возбуждения регулируют изменением угла зажигания тиристоров преобразователя возбудительного устройства. Последние смонтированы в шкафах: в одном для двигателя и в двух для генератора. В шкафах размещены тиристорные преобразователи, элементы электронной системы управления, коммутационная аппаратура. Система управления двигателя осуществляет автоматическую подачу возбуждения в процессе пуска при спадании тока статора до установленной величины, а также обеспечивает форсировку возбуждения при падении напряжения в главной цепи двигателя до 80-85% номинального. Отключается форсировка при увеличении напряжения сети до 90-95% номинального значения.

Обмотка возбуждения синхронного генератора получает выпрямленный ток через тиристорный и диодный преобразователи, соединенные параллельно на стороне выпрямленного тока. Тиристорный преобразователь питается от дополнительной обмотки, заложенной в пазы статора синхронного генератора, и в номинальном режиме работы генератора несет на себе около 30% нагрузки возбуждения. Остальную часть мощности возбуждения обеспечивает диодный преобразователь, питаемый от компаундирующего трансформатора, включенного в цепь статора, который служит для поддержания напряжения генератора при изменении нагрузки и в режиме короткого замыкания. Двигатели и генераторы имеют радиальную систему вентиляции, обеспечиваемую вентиляционным действием полюсов ротора и вентиляционными лопатками. Охлаждающий воздух при этом входит через вентиляционные окна в подшипниковых щитах, проходит по частям обмотки статора, через междуполюсное пространство ротора, радиальные каналы статора и выходит через боковые жалюзи станины.

Двигатели и генераторы допускают правое и левое направление вращения. Двигатели рассчитаны на прямой пуск при номинальном напряжении сети и допускают два пуска подряд из холодного состояния и один из нагретого.

§ 11-2. Исходные данные для проектирования

Для проектирования синхронных машин должны быть заданы следующие исходные данные: 1. Назначение — генератор или двигатель. 2. Номинальный режим работы по ГОСТ 183. 3. Номинальная отдаваемая мошность по ГОСТ 12139. 4. Количество фаз статора. 5. Способ соединения фаз статора (人; Д). 6. Частота напряжения. 7. Коэффициент мощности по ГОСТ 20550, 18200. 8. Номинальное линейной напряже-22407. ГОСТ ние по ГОСТ 21128. 9. Частота вращения по ГОСТ 10683. 10. Способ возбуждения. 11. Степень защиты от внешних воздействий по СТ 247. 12. Способ охлаждения по ГОСТ 20459. 13. Исполнение по способу монтажа по СТ 246. 14. Климатические условия и категория размещения по ГОСТ 15150 и 15543. 15. Форма выступающего конца вала. 16. Способ соединения с приводным механизмом (для двигателей) или с приводным двигателем (для генераторов).

Кроме того, дополнительно используют данные о высоте оси вращения по ГОСТ 13267, установочно-присоединительных размерах по ГОСТ 18709 или 20839. Содержание перечисленных предписаний стандартов приведено в § 1-2. Во всем не оговоренном в исходных данных машины должны удовлетворять

требованиям ГОСТ 183.

Примеры расчета машин.

1. Исходные данные для проектирования

Напменование заданных параметров и их условные обозначения	Синхронный генератор	Сипхронный двигатель
Назначение Номинальный режим работы Номинальная отдаваемая мощность P_{2} , кВт	Генератор Продолжительный 30	Двигатель (S1) 400
Количество фаз статора m_1 Способ соединения фаз статора Частота напряжения f , Γ ц Коэффициент мощности $\cos \varphi$	3 Д 50 0,8 (отстающий)	3 , 50 0,9 (опережающий)
козфрициент мощности соз ψ Номинальное линейное напряжение U_{π} , В Частота вращения n_{1} , об/мин Способ возбуждения	400 1500 От специальной о	6000 750
_	в пазы	г статора
Степень за циты от внешних воздействий Способ охлаждения Исполнение по способу монтажа Климатические условия и категория раз-	IP23 IC01 IM1001 - У2	IP23 IC01 IM1001 У4
мещения. Форма выступающего конца вала Способ соединения с приводимым меха- низмом или приводным двигателем Количество пар полюсов	Упруга	прическая ая муфта (9-1) 4
Класс нагревостойкости изоляции	$ar{F}$	F

Дополнительные общие требования: высота оси вращения по ГОСТ 13267; установочно-присоединительные размеры по ГОСТ 18709 и ГОСТ 20839.

§ 11-3. Магнитная цель машины.

Размеры, конфигурация, материал

Главные размеры. Проектирование синхронных машин начинают с определения главных размеров: внутреннего диаметра D_1 и длины l_1 сердечника статора.

Конструкция и метод расчета параметров статоров синхронных машин и асинхронных двигателей близки. Поэтому определение наружного диаметра $D_{\rm HI}$ и главных размеров, а также конструктивной длины, марки стали, формы пазов и типа обмотки сердечни-

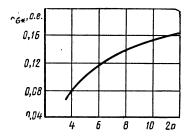


Рис. 11-1. Зависимость $x'_{\sigma^*} = f(2p)$

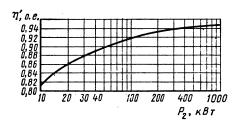


Рис. 11-2. Средние значения $\eta' = f(P_2)$

ка статора синхронных машин производится в соответствии с § 9-3. Синхронные машины малой и средней мощности общего назначения обычно выполняют со степенью защиты IP23, при способе охлаждения IC01.

Расчетную мощность P' определяют по (1-11) для двигателей и по (1-12) для генераторов. При этом значение коэффициента $k_{\rm H}\!=\!E_{\rm 0}/U_{\rm 1}$ (зависящего главным образом от индуктивного сопротивления рассеяния обмотки статора $x_{\rm 0+}$ (о. е.) и коэффициента мощности нагрузки) предварительно может быть определено по формуле

$$k_{\rm H} \approx \sqrt{\cos^2 \varphi + (\sin \varphi + x'_{\sigma_*})^2}$$
 (11-1)

Предварительное значение $x_{\sigma \bullet}$ можно найти по рис. 11-1. Для синхронных генераторов принимают $\cos \varphi = 0.8$ (при отстающем токе), а для двигателей $\cos \varphi = 0.9$ (при опережающем токе).

Предварительные значения КПД η' могут быть определены по рис. 11-2*.

Если заданием на проектирование синхронной машины высота оси вращения h не регламентирована, то ее предварительно выбирают из табл. 11-1 (при исполнении IP23 со способом охлаждения IC01).

Таблица 11-1

Высота оси вращения h,	Мощность P_{3} (кВт) при следующих частотах вращения n_{1} , об/мин					M₂ (H⋅м) при n₁=1500 об/мин
. MA	150 0	1000	750	600	500	101-1000 007
160	4	_	_	_	_	26,7
180	5,5					36,7
	7,5		-	l —	_	50
ĺ	11	_	·	Ξ		73,5
200	15			_	_	100
	18,5		· -		_	123
22 5	30	22	_			200
	37	30	— .		 	247
	45		_	_	_	300
250	55	37	_		_	367
000	75 90	45	_		 	500 600
280	110	55 75		_		735
Į.	132	90		_	_	880
315	160	110	75		_	1065
313	200	132	90	45	_	1330
355	250	160	110	55 75		1670
000	315	200	132	90	55 75	2100
400		_	160	110	90	
	400	250	200	132	110	2680
ł	500	315	250	160	132	3330
450	630	400	315	250	200	4200
	800	500	400	250 315	250	5330
į	1000	630	500	400	315	6660

Максимально допустимое значение наружного диаметра сердечника статора $D_{\text{H 1}\,\text{max}}$ находят по табл. 9-2. Затем принимают $D_{\text{H 1}} \leq D_{\text{H 1}\,\text{max}}$. Припуски на штамповку $\Delta_{\text{шт}}$, а также ширина резаных лент и стандартной рулонной стали, из которых штампуют листы сердечника, приведены в табл. 9-2. Внутренний диаметр сердечника статора D_{1} можно определить, пользуясь зависимостями $D_{\text{1}} = f(D_{\text{H 1}})$, приведенными ниже:

Количество полюсов
$$2p$$
 4 6; 8 10; 12 Зависимость $D_1 = f(D_{\rm H1})$, мм $D_1 = 6 + 0.69D_{\rm H1}$ $D_1 = 43 + 0.72D_{\rm H1}$ $D_1 = 69 + 0.73D_{\rm H1}$

Эти зависимости относятся в машинам, рассчитанным на линейное напряжение $U_n \leq 660$ В. При расчете машин на напряжение

^{*} Здесь и далее предварительные значения параметров обозначаются знаком «штрих» для отличия от уточняемых в дальнейшем значений.

 $U_{\pi} = 6000 \div 6600$ В, полученное по указанным зависимостям значение D_1 должно быть уменьшено на 4%.

При определении расчетной длины сердечника статора l'_1 синхронной машины по (1-31) предварительные значения линейной нагрузки A'_1 принимают из рис. 11-3, а магнитной индукции в

воздушном зазоре при номинальной нагрузке B'_{δ} — из рис. 11-4.

Данные, приведенные рис. 11-3 и 11-4, соответствуют выполнению машин с изоляцией класса нагревостойкости F. При проектировании машины с изоляцией другого класса нагревостойкости значения A'_1 , полученные из рис. 11-3, умножают поправочный коэффициент, равный 0,86 (при классе В) или 1,14 (при классе Н). Значения B_{δ} при классах нагревостойкости изоляции В и Н остаются такими же, как и для класса F.

Расчетный коэффициент полюсной дуги α' , входящий в (1-31),

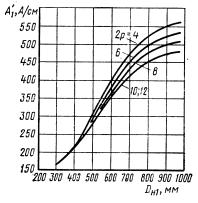


Рис. 11-3. Средние значения $A_1' = f(D_{H1})$

зависит от ряда параметров, в том числе от воздушного зазора δ между статором и полюсными наконечниками. Этот зазор в значи-

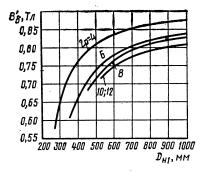


Рис. 11-4. Средние значения $B_{\delta} = f(D_{\text{HI}})$

тельной мере определяет технико-экономические показатели и характеристики синхронной машины. От значения б зависит синхронное индуктивное сопро-

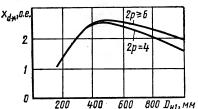


Рис. 11-5. Средние значения $x_{d*} = f(D_{\pi 1})$

тивление машины по продольной оси x_d , которое влияет на величины максимального вращающего момента M_{\max} и установившегося тока короткого замыкания I_{κ} ; с уменьшением δ увеличивается x_d и уменьшается M_{\max} и I_{κ} . В современных синхронных машинах x_{d*} меняется в широких пределах.

Машины с повышенной перегрузочной способностью имеют больший зазор и $x_{d*} < 1,0$; при этом они более материалоемки, что связано прежде всего с заметным увеличением размеров обмотки

возбуждения полюсов и всей машины. Ориентировочно значение x_{d*} можно определить из рис. 11-5.

Для уменьшения влияния реакции якоря воздушный между полюсным наконечником и сердечником статора синхронных машин делают значительно большим, чем в асинхронных. Воздушный зазор (мм)

$$\delta = 36 \cdot 10^{-6} \tau A'_{1} / (x_{ad} + B'_{\delta 0} k'). \tag{11-2}$$

Здесь τ — полюсное деление сердечника статора, мм; x_{ad*} индуктивное сопротивление реакции якоря по продольной оси. о. е.; B'_{60} — предварительное максимальное значение индукции в воздушном зазоре машины при х.х. и номинальном напряжении, T_n ; k' — коэффициент, учитывающий наличие зазоров в стыке полюса и сердечника ротора или полюсного наконечника и полюса. Обычно $k'=1.04 \div 1.08$, меньшие значения k' относятся к машинам большей мощности. Полученное по (11-2) значение в округляют до ближайшего числа, кратного 0,1 мм.

Диаметр сердечника статора и значение воздушного машин определяют в такой последовательности.

Количество пар полюсов Предварительное значение индуктивного сопротивления рассеяния (о. е.) Коэффициент $k_{\rm H}$ Предварительное значение КПД Расчетная мощность двигателя (кВт) То же, генератора	$p - \pi o (9-1)$ $x'_{\sigma_{\bullet}} - \pi o \text{ puc. } 11-1$ $k_{\pi} - \pi o (11-1)$ $\eta' - \pi o \text{ puc. } 11-2$ $P' - \pi o (1-11)$ $P' - \pi o (1-12)$	
Высота оси вращения (мм)	h — по табл. 11-1	
Допустимое расстояние от корпуса до опорной поверхности (мм)	h ₁ — по рис. 1-1 и табл. 9-2	
Наружный диаметр корпуса (мм)	$D_{\text{корп}}$ — по (1-27)	
Максимально допустимый наружный диаметр сердечника статора (мм)	D _{німах} — по табл. 9-2	
Выбираемый наружный диаметр сердечника статора (мм)	D _{и1} — из § 11-3	
Внутренний диаметр сердечника статора (мм)	D ₁ — из § 11-3	
Предварительное значение линейной нагрузки статора (А/см)	A' ₁ — из рис. 11-3	
Предварительное значение магнитной индукции в воздушом зазоре в но- минальном режиме (Тл)	В' _δ — из рис. 11-4	
Предварительное значение максимальной магнитной индукции в воздушном зазоре машины при х. х. (Тл)	$B'_{\delta 0} = B'_{\delta}/k_{\scriptscriptstyle \mathrm{H}}$	(11-3)
Полюсное деление статора (мм)	т — по (1-5)	
Индуктивное сопротивление машины по продольной оси (о. е)	x _{d∗} — по рис. 11-5	
Индуктивное сопротивление реакции якоря по продольной оси (о. е.)	$x_{ad} = x_{d*} - x_{\sigma_*}$	(1) +)

316

Коэффициент, учитывающий наличие k' — по § 11-3 зазоров в стыке полюса и сердечника ротора или полюсного наконечника и полюса

Расчетная величина воздушного зазора между полюсным наконечником и сердечником статора (мм)

 δ — no (11-2)

Для того чтобы форма поля возбуждения в воздушном зазоре между полюсным наконечником и сердечником статора приближалась к синусоиде, полюсным наконечникам придают определенную форму.

В синхронных машинах с $h=160 \div 280$ мм для получения необходимой формы поля целесообразно применение гребенчатой конструкции полюсных наконечников (рис. 11-6) с равномерным воздушным зазором 0.7-2.0 мм.

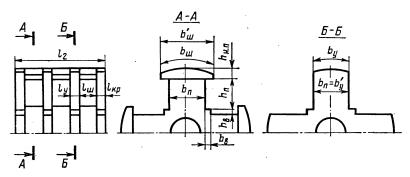


Рис. 11-6. Ротор с гребенчатой конструкцией полюсных наконечников

Соотношение между длинами чередующихся вдоль оси ротора пакетов сердечника полюса с узкими, $l_{\rm y}$ и широкими $l_{\rm m}$ полюсными наконечниками (рис. 11-6) целесообразно принимать таким, чтобы суммарная длина пакетов с широкими полюсными наконечниками $l_{\rm mx}$ составляла около 70% полной длины полюса $l_{\rm n}$, т.е. $l_{\rm mx}/l_{\rm n}\approx 0.7$ и $l_{\rm yx}/l_{\rm n}\approx 0.3$; $l_{\rm m}=20\div 30$ мм, $l_{\rm y}\approx 0.3 l_{\rm m}$.

Коэффициент полюсной дуги для пакетов с широкими полюсными наконечниками $\alpha_{\rm m}\approx 0,77$, для пакетов с узкими полюсными наконечниками (включая крайние, ширина которых принимается равной ширине $b_{\rm n}$ сердечника полюса) $\alpha_{\rm y}\approx 0,35 \div 0,4$.

При выборе соотношения между широкими $b_{\rm m}$ и узкими $b_{\rm y}$ полюсными наконечниками следует руководствоваться зависимостью $b'_{\rm y}/b'_{\rm m}=f(\tau)$, приведенной на рис. 11-7.

В машинах с $h=315 \div 450$ мм применяют эксцентричный воздушный зазор, при котором центры радиусов полюсной дуги и внутренней окружности сердечника статора не совпадают (рис. 11-8); в этом случае зазор имеет наимеьшее значение δ' под

серединой полюса, постепенно увеличивающееся до δ'' к краям полюсного наконечника. Для рассматриваемых машин обычно принимают $\delta''=1,5\delta'$; расчетный (эквивалентный) воздушный зазор в этом случае $\delta=0,75\delta'+0,25\delta''$. Коэффициент полюсной дуги

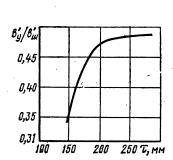


Рис. 11-7. Средние значения $b_y'/b_m'=f(\tau)$

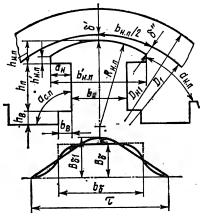


Рис. 11-8. Полюс с эксцентричным воздушным зазором

статора приведен ниже:

Количество полюсов
$$2p$$
 4 6; 8 10; 12 Зависимость $\alpha = f(D_{\text{H}1})$, о. е. $\alpha = 0.72 - 8.57 \times \alpha = 0.73 - 3.33 \times \alpha = 0.74 - 1.57 \times 10^{-5}D_{\text{H}1} \times 10^{-5}D_{\text{H}1}$

Для определения расчетного коэффициента полюсной дуги α' (представляющего собой отношение расчетной полюсной дуги b'_{δ} к полюсному делению τ) значение b'_{δ} может быть найдено по кривой распределения магнитной индукции в воздушном зазоре вдоль окружности сердечника статора, что представляет собой весьма трудоемкую задачу. При гребенчатой конструкции и принятых соотношениях между $l_{\rm m}$ и $l_{\rm y}$ полюсных наконечников можно принять

$$\alpha' = 0.65 + (2.8\delta/\tau)/(1+3.4\delta/\tau) + + (1.2\delta/\tau)/(1+4.4\delta/\tau).$$
(11-5)

Упрощенно значение о' при традиционной конструкции полюсных наконечников можно определить по рис. 11-9.

При выборе формы пазов и типа обмотки статоров синхронных машин можно руководствоваться табл. 9-4. При использовании двухслойной обмотки с укороченным шагом ($y \approx 0.83\tau$) обмоточный коэффициент $k_{co} = 0.91$.

Расчетную длину сердечника статора ℓ'_1 определяют по (1-31). с соответствующим округлением. Конструктивную длину сердеч-

ника статора l_1 при отсутствии в нем радиальных вентиляционных каналов принимают равной расчетной длине l'_1 .

Сердечники статора длиной более 300-350 мм собирают из отдельных пакетов с радиальными вентиляционными каналами между ними. В этом случае l_1 вычисляют по (1-33). Количество вентиляционных каналов $n_{\rm K}$ определяется длиной одного пакета сердечника статора $l_{\rm n1}$, выбираемой в пределах 55-75 мм; длину вентиляционного канала $l_{\rm k1}$ принимают равной 10 мм.

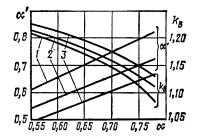


Рис. 11-9. Средние значения $k_{\rm B}$ и $\alpha' = f(\alpha)$: $1 - {\rm пр}{\rm B} \quad \delta''/\delta' - 1; \quad 2 - {\rm пр}{\rm B} \quad \delta''/\delta' - 1.5; \quad 3 - {\rm пр}{\rm B} \quad \delta''/\delta' - 2$

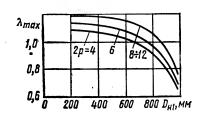


Рис. 11-10. Наибольшие значения $\lambda_{\max} = f(D_{\text{H1}})$

При определении главных размеров следует исходить также из соотношения $l_1/D_1 = \lambda$. Необходимо, чтобы λ не превышало предельно допускаемого значения λ_{max} , приведенного на рис. 11-10.

Основные размеры магнитной цепи рассчитывают в такой последовательности.

Машина с гребенчатой конструкцией полюсных наконечников (см. рис. 11-6).

Коэффициент полюсной дуги для пакетов с широкими полюсными наконечниками

Радиус очертания полюсного наконечника (мм)

Действительная ширина полюсной дуги в сечении пакета с широкими полюсными наконечниками (мм)

Ширина полюсного наконечника, определяемая хордой в сечении пакета с широкими полюсными наконечниками (мм)

Отношение b'_y/b'_m

Ширина полюсного наконечника, определяемая хордой в сечении пакета с узкими полюсными наконечниками (мм)

Действительная ширина полюсной дуги в сечении пакета с узкими полюсными наконечниками (мм)

$$R_{\text{H.n}} = 0.5D_1 - \delta$$
 (11-6)

$$b_{\mathbf{m}} = \alpha_{\mathbf{m}} \tau \tag{11-7}$$

$$b'_{\text{m}} = 2R_{\text{H},\text{m}} \sin (0.5b_{\text{m}}/R_{\text{H},\text{m}})$$
 (11-8)

по рис. 11-7
$$b'_y = b'_{\text{m}}(b_y/b_{\text{m}})$$
 (11-9)

$$b_y = 2R_{H.II} \arcsin(0.5 b'_y/R_{H.II})$$
 (11-10)

Действительный коэффициент полюс- $\alpha_y = b_y/\tau$ (11-11) ной дуги для пакетов с узкими полюсными наконечниками

Отношения $l_{\text{ш}\Sigma}/l_{\text{п}}$ и $l_{\text{y}\Sigma}/l_{\text{п}}$ по § 11-3 Коэффициент полюсной дуги: средний $\alpha = \alpha_{\text{ш}}(l_{\text{ш}\Sigma}/l_{\text{п}}) + \alpha_{\text{y}}(l_{\text{y}\Sigma}/l_{\text{п}})$ (11-12) расчетный α' по (11-5)

Машина с эксцентричным воздушным зазором (по рис. 11-8)

Отношение максимальной величины δ''/δ' — по § 11-3 зазора к минимальной

Воздушный зазор по оси полюса
$$\delta' = \delta/1,125$$
 (11-13) (мм)

То же, под краем полюсного наконеч-
$$\delta'' = \delta/0.75$$
 (11-14) ника

Коэффициент полюсной дуги: дей-

ствительный $\alpha - \text{по } \S 11-3$ расчетный $\alpha' - \text{по рис. } 11-9$

Сердечник статора синхронных машин. Сердечник собирают из отдельных отштампованных листов электротехнической стали толщиной 0,5 мм, имеющих изоляционное покрытие для уменьшения потерь от вихревых токов.

Толщина и марка электротехнической стали, применяемой для сердечника статора, виды изоляционных покрытий, а также форма пазов статора соответствуют указаниям § 9-3.

Количество зубцов статора z_1 и зубцовое деление t_1 (мм) связаны соотношением (9-22). Важным показателем при этом является количество зубцов статора, приходящееся на полюс и фазу q_1 , определяемое по (9-4).

Машины с $h=160 \div 280$ мм выполняют с дробным значением q_1 , а с $h=315 \div 450$ мм как с целым, так и с дробным значением q_1 . Для статоров многополюсных $(2p \geqslant 4)$ синхронных машин (при $q_1 < 3$) обычно выбирают дробное значение q_1 . Если при этом представить q_1 в виде смешанного числа или обыкновенной дроби $q_1=b+c/d$, где c/d— несократимая дробь, то должно соблюдаться условие: 2p/d=K, где K— целое число, а $d \neq 3K$, т. е. не должно быть кратно числу фаз.

Количество зубцов статора z_1 определяют по (9-3). Для получения симметричной двухслойной обмотки должно соблюдаться условие

$$z_1/(gm_1) = K,$$
 (11-15)

где K — целое число; g — общий наибольший делитель чисел z_1 и p; m_1 — количество фаз.

Рекомендуемые значения q_1 приведены ниже:

Сердечник статора рассчитывают в такой последовательности.

Марка, толщина (мм) и изолировка листов стали	по § 9-3	
Коэффициент заполнения сердечника статора сталью	k _c — по § 9-3	
Коэффициент формы поля возбуждения	k _в — по рис. 11-9	
Обмоточный коэффициент	k _{об1} — по § 9-3	
Расчетная длина сердечника статора (с соответствующим округлением), мм	l'_1 — no (1-31)	
Количество пакетов стали в сердеч- нике статора	$n_{\pi 1}=l'_1/l_{\pi 1}.$	(11-16)
Длина пакета стали, мм	$l_{n1} - no § 11-3$	
Количество радиальных вентиляцчон- ных каналов сердечника статора	$n_{\rm Rl} = n_{\rm II} - 1$	(11-17)
Конструктивная длина сердечника статора (мм)	l_1 — no (1-33), $l_{\kappa i}$ — no § 9-3	
Отношение конструктивной длины к внутреннему диаметру сердечника статора	λ — πο (9-2)	
Проверка по условию $\lambda < \lambda_{max}$	λ _{max} — по рис. 11-10	
Количество пазов на полюс и фазу		
Количество пазов сердечника статора		
Проверка правильности выбора значения z_1	$z_1 - \pi o (11-15)$	

Сердечники ротора и полюсов. Для генераторов с концентричным воздушным зазором и гребенчатой конструкцией полюсных наконечников суммарную длину покетов с широкими полюсными наконечниками $l'_{\text{ш}\Sigma}$ предварительно определяют по принятому соотношению $l_{\text{ш}\Sigma}/l_{\text{п}}$ (мм)

$$l'_{\mathrm{m}\Sigma} = l_{\mathrm{n}} (l_{\mathrm{m}\Sigma}/l_{\mathrm{n}}). \tag{11-18}$$

В таких машинах около 70% листов полюсных наконечников выполняют из тонколистовой электротехнической стали без изоляционного покрытия. Остальные собирают из листов углеродистой стали (например, У8А) толщиной 0,35—0,5 мм, также без изоляционного покрытия. Для повышения остаточной намагниченности эти листы подвергают термообработке; этим обеспечивают начальное самовозбуждение генератора без дополнительных устройств. Сердечник ротора набирают из штампованных вместе с полюсами листов электротехнической стали той же марки, которая применена в сердечнике статора, но без изоляционного покрытия и насаживают непосредственно на вал. Коэффициент заполнения стали $k_{\rm c}$ можно считать равным 0,97.

В синхронных машинах с h=315 - 450 мм, выполняемых с эксцентричным воздушным зазором под полюсными наконечниками, полюса изготовляют из листов стали марки Ст3 толщиной 1-2 мм без изоляционного покрытия и крепят к остову (сердечнику ротора) с помощью выступов Т-образной формы, или в виде ласточкиного хвоста. Сердечники роторов собирают из штампованных многогранных стальных листов той же марки толщиной 1-2 мм без

изоляционного покрытия (число граней сердечника соответствует числу полюсов). В этом случае принимают k_c =0,98. Остовы (сердечники) роторов четырехполюсных синхронных машин с h==315-450 мм обычно изготовляют из поковок вместе с валом.

Длину шихтованного сердечника полюса (мм) принимают

$$l_n = l_1 + (10 + 15).$$
 (11-19)

Крайние пакеты гребенчатого сердечника выполняют с узкими полюсными наконечниками. Их длину $l_{\rm KP} = (l_{\rm I} - l_{\rm III} - n_{\rm J} l_{\rm J})/2$ принимают равной $l_{\rm y}$ или несколько больше. Длина одного пакета с широким полюсным наконечником $l_{\rm III} = l_{\rm III}/n_{\rm III}$, а с узким $l_{\rm y} \approx (l_{\rm II} - l_{\rm III})/(n_{\rm y} + n_{\rm KP})$. Здесь $n_{\rm III}$, $n_{\rm y}$, $n_{\rm KP}$ — количество пакетов сердечника полюса соответственно с широкими, узкими и крайними полюсными наконечниками.

В машинах с $h \le 280$ мм длину сердечника ротора по оси принимают равной длине сердечника полюса, т. е. $l_2 = l_n$, а при $h = 315 \div 450$ мм:

$$l_2 = l_1 + (10 \div 20).$$
 (11-20)

Предварительное значение магнитного потока в номинальном режиме Φ' (B6) определяют по (9-14).

Ширина сердечника полюса (мм)

$$b_{\rm n} = \sigma' \Phi' \cdot 10^6 / (k_{\rm c} l_{\rm n} B'_{\rm n}).$$
 (11-21)

Здесь магнитная индукция в основании сердечника полюса $B'_n = 1,4 - 1,6$ Тл.

Предварительное значение коэффициента магнитного рассеяния полюсов

$$\sigma' \approx 1 + k_{\sigma} 35\delta/\tau^2. \tag{11-22}$$

Поправочный коэффициент k_{σ} зависит от высоты полюсного наконечника $h_{\text{н.п.}}$ [см. (11-29)] и расчетного коэффициента полюсной дуги α' . При $\alpha' \geqslant 0.7$

$$k_{\sigma} = 1.3h_{\text{H},\pi} + 30,$$
 (11-23)

при α'<0,7

$$k_{\sigma} = 1,25h_{\text{H.f.}} + 25.$$
 (11-24)

Ширина дуги полюсного наконечника (мм)

$$b_{\text{H.n}} = \alpha \tau. \tag{11-25}$$

Радиус очертания полюсного наконечника при эксцентричном воздушном зазоре (мм)

$$R_{\text{H.II}} = D_1/[2+8D_1(\delta''-\delta')/b^2_{\text{H.II}}];$$
 (11-26)

то же, при концентричном воздушном зазоре

$$\dot{R}_{\text{H.}\pi} = 0.5D_1 - \delta.$$
 (11-27)

Ширина полюсного наконечника (мм), определяемая хордой,

$$b'_{H,\Pi} = 2R_{H,\Pi}\sin[0.5b_{H,\Pi}/(R_{H,\Pi})].$$
 (11-28)

Высота полюсного наконечника по оси полюса для машин с эксцентричным зазором (рис. 11-8) (мм)

$$h_{\text{H.n}} = h'_{\text{H.n}} + R_{\text{H.n}} - \sqrt[4]{R_{\text{H.n}}^2 - (0.5b'_{\text{H.n}})^2}.$$
 (11-29)

При определении $h_{\text{н.п.}}$ для синхронных машин с гребенчатой конструкцией полюсных наконечников (рис. 11-6) в (11-29) вместо $b'_{\text{н.п}}$ следует подставить

 $b'_{\rm m}$.

Высота полюсного наконечника V ero края $h'_{\text{н.п}} = 3 \div 20$ мм (выбирается по конструктивным соображениям); при этом следует иметь В виду, что с ростом $h_{\text{н.п}}$ возрастают рассеяние полюсов переходное индуктивное сопротивление а это приводит к ухудшению динамической устойчивости и удорожанию машины.

Для машин с h = $=160 \div 280$ мм и 2p=4предварительная высота полюсного сердечника (MM)

$$h'_{\rm n} \approx 0.5D_1 - (h_{\rm H,n} + \delta + h_{\rm B} + 0.5b_{\rm n}).$$
 (11-30)

Здесь **высота** и ширина выступа у основания полюсного сердечника

(рис. 11-6) (мм)

a) b'n = 162 bn=78 δ) D1=63¹

Рис. 11-11. Эскизы роторов к примерам раса - генератора; б - двигателя

 $h_{\rm B} = b_{\rm B} = 0.125 b_{\rm H} + 2.$ (11-31)

Для машин с h=315+450 мм (рис. 11-8) $h'_{\pi} = 10.5\delta' + 0.18D_1$. (11-32)

Размер h'_{n} уточняют после расчета обмотки возбуждения и вычерчивания эскиза расположения катушек возбуждения в междуполюсном окне.

Предварительно внутренний диаметр сердечника ротора (мм)

$$D_2' = d_B = k_B \sqrt[3]{P_2/n_1}.$$
 (11-33)

Здесь P_2 — номинальная мощность, B_7 ; n_1 — частота вращения, об/мин.

Коэффициент $k_{\rm B}$ определяют в зависимости от D_1 :

$$D_1$$
, MM 150 200 250 300 350 400 450 500 650 k_0 , o. e. 32 30 28,3 27 26 25 24,5 24 22,6

После расчета вала на жесткость уточняют размер D'_2 . Конструкция сердечника ротора и размеры его поперечного сечения в большинстве случаев определяются требованиями к его механической прочности, поэтому магнитная индукция в спинке ротора B_{c2} часто получается малой. В тихоходных машинах $(2p \geqslant 8)$ сечение обода проверяется по допустимой индукции $B_{c2} \leqslant 1,3$ Тл.

Высота спинки ротора (мм)

$$h_{c2} = 0.5D_1 - \delta - h'_{\pi} - h_{H,\pi} - 0.5D'_{2}.$$
 (11-34)

Расчетная высота спинки ротора с учетом прохождения части магнитного потока по валу (мм)

$$h'_{c2} = h_{c2} + 0.5D'_{2}.$$
 (11-35)

Магнитная индукция в спинке ротора (Тл)

$$B_{c2} = \Phi' \cdot 10^6 / (2h'_{c2}l_1k_c). \tag{11-36}$$

Эскизы роторов рассчитываемых синхронных машин приведены в качестве примера на рис. 11-11, а, б.

Примеры расчета машин 2. Магнитная цепь машин. Размеры, конфигурация, материалы

Последоза- тельность расчета	Условные обозначения	Источнык	Синхронный генератор	Синхронный дви гатель	
	Приним	аем изоля	щию класса нагревост	ойкости F	
1	p	(9-1)	60.50/1500=2	60.50/750 = 4	
2	$x'_{\sigma_{\bullet}}$, o. e.	рис. 11-1	0,08	0,14	
3	k_{H}	(11-1)	$ \begin{array}{c} 60.50/1500=2\\ 0.08\\ \hline V_{0,8^{\circ}+(0,6+0,08)^{\circ}}\\ =1.05\\ 0.88 \end{array} $	$\sqrt{0.9^{2}+(0.44+0.14)^{2}} = 1.07$	
4	η', o. e.	рис. 11-2	0,88	0,94	
Главные размеры					
5	Р', кВ⋅А	(1-11)	·	$\frac{1,07.400}{0.94.0.9} = 506$	

5	Р′, кВ∙А	(1-11)	· -	$\frac{1,07\cdot400}{0,94\cdot0,9} = 506$
6	Р′, кВ∙А	(1-12)	$1,05 \cdot 30,0,8 = 39,4$	
7	<i>h</i> , мм	табл. 11-1	225	450
8	h_1 , MM	табл. 9-2	7	9
9	$D_{ m kop m}$, мм	(1-27)	2(225-7)=436	2(450-9)=882
10	$D_{\rm H1~max}$, мм	табл. 9-2	406	850
11	$D_{\mathtt{H1}}$, mm	§ 11-3	406	8 50

Последова- тельность расчета	Условные обозначения	Источник	Синхронный генератор	Синхронный двигатель
12	<i>D'</i> ₁ , мм	§ 11-3	$6 + 0.69 \cdot 406 = 286$	$43 + 0.72 \cdot 850 = 655$
13	D_1 , mm	§ 11-3	286	655 · 0 , 96 ≈ 630
14	A'1, A/cm	рис. 11-3	220	480
15	<i>В'</i> , Тл	рис. 11-4	0,77	0,82
16	В' _{δ0} , Тл	(11-3)	0,77/1,05=0,73	0.82/1.07 = 0.77
17	τ, ΜΜ	(1-5)	$3,14 \cdot 286/4 = 224,5$	3,14.630/8 = 247.8
18	x_{d*} , o. e.	рис. 11-5	2,5	2,2
19	x_{ad*} , o. e.	(11-4)	2,5-0,08=2,42	2,2-0,14=2,06
20	k', o. e.	§ 11-3	1,07	1,05
21	δ, мм	(11-2)	36⋅10−6×	36⋅10-6 🗙
			$\times \frac{224,5 \cdot 220}{2,42 \cdot 0,73 \cdot 1,07} =$	$\times \frac{247,3.480}{2,06.0,77.1,05} = 2,56$
			= 0.94	
22	д, м м	§ 11-3	1,0	2,5
23	Форма за зора	§ 11-3	Концентричная по рис. 11-6	
24	δ"/δ'	§ 11-3	1,0	_
25	α _ш	§ 11-3	0,77	-
26	$R_{\text{H.m.}}$, mm	(11-6)	$0.5 \cdot 286 - 1 = 142$	_
27	b_{ui} , мм	(11-7)	$0,77 \cdot 224,5 = 173$	_
28	<i>b'</i> ш, мм	(11-8)	2·142 sin [173/(2×	_
29	$b_{\rm y}/b_{ m m}$	рис .11-7	\times 142)] = 162 0,48	_
30	<i>b′</i> _у , мм	(11-9)	$162 \cdot 0,48 = 78$	
31	<i>b</i> _у , мм	(11-10)	$2 \cdot 142 \arcsin (0.5 \times 78/142) = 79$	_
32	α_{y}	(11-11)	79/224,5=0,35	_
33	$l_{\mathrm{m}\Sigma}/l_{\mathrm{m}}$.	§ 11-3	0,7	_
34	$l_{\Sigma y}/l_{\pi}$	§ 11-3	0,3	-
35	α	(11-12)	$0,77 \cdot 0,7 + 0,35 \cdot 0,3 = 0,65$	-
36	a '	(11-5)	$0,65 + \frac{2,8 \cdot 1/224,5}{1+3,4 \cdot 1/224,5} + \frac{1.2 \cdot 1/224,5}{1+3,$	
			$+\frac{1,2\cdot 1/224,5}{1+4,4\cdot 1/224,5} =$ $= 0,66$	
, I	l	i	_ 0,00	

Пос ледова- те льность расчета	Условные обозначения	Источник	Синжронный генератор	Си:нхронный двигатель
37	Форма з а з ора	§ 11-3	_	Эксцентричная по рис, 11-8
38	8"/8"	§ 11-3	_	1,5
39	δ', мм	(11-13)	_	2,5/1,125=2,2
40	δ", мм	(11-14)	_	2,5/0,75=3,3
41	α .	§ 11-3		0,73 3,33 · 10-5 · 850 =
	ł	"	'	= 0.7
42	α′	рис. 11-9	_	0,66
	•	. C	ердечник статора	
43	Марка ста- ли, изоли- ровка листов	§ 9-3	2013, оксидирование	2312, лакировка
44	Толщина стали, мм	§ 9-3 0,5		0,5
45	$k_{\mathtt{c}}$	§ 9-3	0,97	0,95
46	$k_{\scriptscriptstyle \mathrm{B}}$	рис. 11-9	1,17	1,15
47	k _{oбi}	§ 11-3	0,91	0,91
48	<i>l'</i> ₁ mm	(1-31)	$\frac{6,1\cdot 10^{7}\cdot 39,4\cdot 10^{8}}{286^{8}\cdot 1500\cdot 220\cdot 0,77}\times$	$\frac{6,1\cdot 10^{7}\cdot 506\cdot 10^{8}}{630^{8}\cdot 750\cdot 480\cdot 0,82}\times$
			$\times \frac{1}{0,66 \cdot 1,17 \cdot 0,91} = 162$	$\times \frac{1}{0,66\cdot 1,15\cdot 0,91} = 36$
49	<i>l'</i> ₁ , мм	§ 11-3	160	385
′ 50	l _{m1} , mm	§ 11-3		55
51	n_{n1}	(11-16)	· 1	385/55 = 7
52	l_{K1} , mm	§ 11-3	_	10
53	n_{κ_1}	(11-17)	· -	7 - 1 = 6
54	l_1 , mm	(1-33)	160	$385 + 6 \cdot 10 = 445$
, 55	λ	(9-2)	160/286 = 0,56	445/630 = 0,71
56	$\lambda_{ ext{max}}$	рис. 11-10	1,07 > 0,56	1,02 > 0,71
57	q_1	§ 11-3	3,5	3
58	z_1	(9-3)	$2 \cdot 2 \cdot 3 \cdot 3, 5 = 42$	$2 \cdot 4 \cdot 3 \cdot 3 = 72$
59	Проверка z_1	(11-15)	$42/(2\cdot 3) = 7 = \mathbf{q.} \ \mathbf{q.}$	$72/(4\cdot 3) = 6 = \text{ц. ч.}$
e;				

				Продолжени			
Последова- тельность расчета	Условные обозначен и я	Источник	Синхронный генератор	Синхронный двигатель			
Сердечник ротора							
60	Марка ста л и	§ 9-3,	2013	Ст. 3			
61	Толщина листов	§ 11-3	0,5	1,5			
62 ,	Изолировка листов	§ 11-3	Без изоляции	Без и золяц ии			
63	$k_{\mathbf{c}}$	§ 11-3	0,97	0,98			
64	l_2 , mm	(11-20)	160 + 10 = 170	445 + 15 = 460			
	Cep	дечник по	люса и полюсный наг	Конечник			
65	Марка ста л и	§ 11-3	2013; У8A	Ст 3			
66	Толщина листов, мм	§ 11-3	0,5	1,5			
67	И з оли ро вка листов	§ 11-3	Без изоляции	Без изоляции			
68	k_{c}	§ 11-3	0,97	0,98			
69	l_{π} , mm	(11-19)	160 + 10 = 170	445 + 15 = 460			
70	$l_{\mathrm{m}\Sigma}/l_{\mathrm{m}}$	§ 11-3	0,7	_			
71	<i>l</i> _{шΣ, ·мм}	(11-18)	170.0,7=120	·			
72	$n_{ m iii}$	§ 11-3	5	_			
73	$n_{ m y}$	§ 11-3, рис. 11-6	. 4	_			
74	$n_{ m kp}$	§ 11-3	2	_			
75	l_{III} , mm	§ 11-3	120/5=24	_			
76	l_y , mm	§ 11-3	(170-120)/(4+2)=8	_			
77	$l_{\kappa_{\mathbf{p}}}$, мм	§ 11-3	$(170-120-4\cdot8)/2=9$	_			
7 8	<i>В'</i> п, Тл	§ 11-3	1,45	1,45			
79	ф′, Вб	(9-14)	$\frac{0,77 \cdot 286 \cdot 160 \cdot 10^{-6}}{2}$	$\frac{0.82 \cdot 630 \cdot 385 \cdot 10^{-6}}{4} =$			
			$=17,6\cdot10^{-8}$	=49,7.10-8			
80	$b_{\mathrm{H.II}}$, mm	(11-25)	0,77.224,5=173	0,7.247,3 =173			
81	<i>R</i> _{н.п} , мм	(11-26),	_	$ \frac{630}{\left[2+\frac{8\cdot630(3.3-)}{-2.2)}\right]^{\frac{1}{2}} $			
82	$R_{\rm H_*\Pi}$, mm	(11-27)	0,5.286-1,0=142	=288			
83	$b_{H.m}$, MM	(11-28)		2·288 sin (0,5·173/288)= =170			

				11 росолжение
Последова- тельность расчета	Условные обозначения	Источнак	Синхронный генератор	Синхронный двигатель
84	<i>h'</i> н.ш, мм	§ 11-3	3	17
8 5	<i>ћ</i> _{н. ж} , мм	(11-29)	3+142-	17+288-
		, ·	$-V_{\overline{142^2-(0,5\cdot 162)^2}=}$	$-\sqrt{288^2-(0.5\cdot170)^2}=30$
			=28	(0,0 1.0) =00
8 6	k _a	(11-24)	1,25.28+25=60	$1,25\cdot30+25=62,5$
87	σ', ο. e.	(11-22)	$1+60 \cdot \frac{35 \cdot 1,0}{224,5^2} = 1,04$	$1+62,5\frac{35\cdot2,5}{247,3^2}=1,09$
88	b_{Π} , mm	(11-21)	$\frac{1,04 \cdot 17,6 \cdot 10^{-3} \cdot 10^{6}}{0,97 \cdot 170 \cdot 1,45} = 78$	$\begin{array}{ c c c c c c c c c c c c c c c c c c c$
89	$h_{\rm B}$, MM	(11-31)	0,125.78+2=12	
90	h'_{Π} , mm	(11-30)	$0.5 \cdot 286 - (28 + 1 + 12 + 0.5 \cdot 78) = 63$	_
91	h'_{Π} , mm	(11-32)		$10,5\cdot2,2+0,18\cdot630=103$
92	D'_{\bullet} mm	(11-33)	$27\sqrt[3]{30 \cdot 10^3/1500} = 72$	$22.7 \sqrt[3]{400 \cdot 10^8 / 750} = 184$
93	h_{cs} , mm	(11-34)	0,5.286—1—63—28—	0,5.630-2,5-103-30-
		,	-0.5.72 = 13	0,5 ·1 84 =88
94	h' _{c2} , mm	(11-35)	13+0.5.72=49	$88+0.5\cdot184=180$
95	<i>В</i> с₃, Тл	(11-36)	$\frac{17,6\cdot10^{-3}\cdot10^{6}}{2\cdot49\cdot170\cdot0,97} = 1,09$	$\frac{49,7\cdot 10^{-3}\cdot 10^{6}}{2\cdot 180\cdot 445\cdot 0,98} = 0,32$
- 1	i			

§ 11-4. Обмотка статора

Типы обмоток и общие положения. Статорные обмотки синхронных машин обычно выполняют шестизонными петлевыми двухслойными из мягких секций или из жестких катушек. При выборе типа обмоток и формы пазов статора синхронных машин с различными высотами оси вращения следует руководствоваться рекомендациями § 9-4 и в частности табл. 9-4. При этом укорочение шага обмотки статора по пазам

$$\beta_1 = 2p \, y_{\pi 1}/z_1. \tag{11-37}$$

В синхронных машинах с h=160-450 мм широко распространена система возбуждения полюсов от дополнительных обмоток, закладываемых в пазы статора с тем же шагом, что и основная обмотка; иногда в машинах с $h\leqslant 280$ мм шаг дополнительной обмотки устанавливают, исходя из условия использования третьей гармоники поля. Дополнительную обмотку обычно выполняют трехфазной, однослойной из того же провода, что и основную. В машинах с h=315-450 мм ее укладывают на дно паза, а в машинах с $h\leqslant 280$ мм — сверху, под клином, после укладки основной обмотки. Вместе с изоляцией дополнительная обмотка занимает до 20% объема паза. Параметры дополнительной обмотки выбизая

рают, исходя из условия обеспечения не менее 30% номинальном нагрузки цепи возбуждения (остальная часть нагрузки цепи возбуждения покрывается за счет основной обмотки). Для синхронных машин с $h \le 450$ мм номинальное напряжение цепи возбуждения $U_n = 25 - 100$ В. Более высокое напряжение возбуждения принимают для машин меньшей мощности, в которых обычно применяют многослойные катушки возбуждения с относительно большим сопротивлением.

По аналогии с (9-17) количество витков дополнительной обмотки статора

 $w_{\mathbf{A}} = N_{\mathbf{A}} p q_1 / a_{\mathbf{A}}, \tag{11-38}$

где $N_{\rm A}$ — количество эффективных проводников в пазу; $a_{\rm A}$ — количество параллельных ветвей фазы дополнительной обмотки.

Параллельные ветви дополнительной обмотки применяют при больших значениях тока возбуждения, требующих значительной площади поперечного сечения проводников. При этом в каждой параллельной ветви должно быть одинаковое количество витков, а стороны катушек находиться в магнитном поле в одинаковых условиях.

Для машин с $h \le 280$ мм количество эффективных проводников дополнительной обмотки в пазу чаще всего принимают $N_z=2$, а для машин с $h=315\div450$ мм — $N_z=1$. При определении количества элементарных проводников дополнительной обмотки c_z в одном эффективном руководствуются теми же положениями, что и для основной обмотки. Размеры и количество элементарных проводников основной и дополнительной обмоток, укладываемых по ширине $C_{o.m}$, $C_{д.m}$ и по высоте паза $C_{o.m}$, $C_{д.m}$, выбирают с учетом рационального заполнения площади паза и рекомендаций гл. 9.

Предварительное значение номинального фазного тока двигателя (A)

$$I_1' = P_2 \cdot 10^3 / (\sqrt{3} U_n \eta' \cos \varphi');$$
 (11-39)

для генератора

$$I_1' = P_2 \cdot 10^3 / (\sqrt{3}U_n \cos \varphi').$$
 (11-40)

Параметры общие для любой обмотки статора синхронных машин определяют по формулам § 9-4 (указания для дополнительной обмотки приведены в настоящем параграфе).

Обмотка статора с трапецеидальными полузакрытыми пазами. Предварительное среднее значение магнитной индукции в зубцах B'_{31} следует выбирать из табл. 9-16, но со снижением на 5—10%.

Размеры трапецеидальных пазов определяют по (9-24) — (9-34). При этом следует иметь в виду, что площадь поперечного сечения паза S''_{n1} , вычисленная по (9-33), в синхронных машинах с самовозбуждением используется для размещения как основной, так и дополнительной обмоток. В этом случае при определении суммарной площади поперечного сечения изоляционных прокладок между верхней и нижней катушками в пазу, на дне паза и под клином должна быть учтена также прокладка между дополнительной и основной обмотками; суммарная площадь поперечного

$$S_{\pi p} = 0.5b_1 + b_2. \tag{11-41}$$

Площадь поперечного сечения паза для размещения основной обмотки (мм 2)

 $S''_{n:o} = (0.8 \div 0.9) S''_{n1}.$ (11-42)

Площадь поперечного сечения эффективного проводника основной обмотки (мм²)

$$S_0 = Sc. \tag{11-43}$$

Здесь S — площадь поперечного сечения элементарного проводника, мм 2 ; c — количество элементарных проводников в одном эффективном.

 Площадь паза (мм²), используемая для размещения дополнительной обмотки,

$$S''_{\pi,\pi} = (0,1 \div 0,2) S''_{\pi 1}$$
 (11-44)

(при соблюдении условия $S''_{nl} = S''_{n.o} + S''_{n.д}$), а соответствующая ей часть высоты паза (мм)

$$h_{\pi,\pi} = (0,1 \div 0,2) h_{\pi 1}.$$
 (11-45)

Для определения диаметра изолированного обмоточного провода d' (мм) задаются предварительным значением коэффициента заполнения паза $k'_{\rm m}$, который не должен превышать 0,75 при ручной укладке обмотки и 0,72 при машинной (с использованием статорообмоточных станков);

$$d' = V \overline{k'_{n} S''_{n,o}/(N_{n} c)}, \qquad (11-46)$$

где $N_{\rm n1}$ — количество эффективных проводников основной обмотки в пазу.

Количество элементарных проводников c в одном эффективном выбирают так, чтобы диаметр провода с изоляцией не превышал 1,71 мм при ручной укладке и 1,33 мм при машинной. По приложению 1 находят ближайший стандартизированный диаметр изолированного провода d', соответствующий ему диаметр неизолированного провода d и площадь его поперечного сечения S.

Площадь поперечного сечения эффективного проводника дополнительной обмотки (мм²)

$$S_{\pi, \ni \Phi} = S_{\pi} c_{\pi}, \qquad (11-47)$$

где S_{π} — площадь поперечного сечения элементарного проводника дополнительной обмотки, мм²; c_{π} — количество элементарных проводников в одном эффективном.

Коэффициент заполнения паза

$$k_{\rm n} = [N_{\rm n1}c(d')^2 + N_{\rm n}c_{\rm n}(d'_{\rm n})^2]/S''_{\rm n1}.$$
 (11-48)

Здесь d'_{A} — диаметр изолированного проводника дополнительной обмотки (среднюю длину витка дополнительной обмотки можно принять равной средней длине витка основной обмотки).

Плотность тока в обмотке статора и уровень удельной тепловой нагрузки в ней определяют по методике, изложенной в § 9-4, при этом выбирают плотность тока в основной и дополнительной обмотках одинаковыми.

Показателем, характеризующим удельную тепловую нагрузку статора, служит произведение линейной нагрузки A_1 на плотность тока J_1 в обмотке. Допустимые значения A_1J_1 для синхронных машин в защищенном исполнении с самовентиляцией, выполненных с изоляцией класса нагревостойкости F, приведены на рис. 11-12. В случае применения изоляционных материалов иного класса нагревостойкости полученные по рис. 11-12 значения A_1J_1 следует умножить на поправочный

коэффициент, равный 0,75 (при классе В) или 1,3 (при классе Н).

Конструкция изоляции обмотки статора из круглого провода в в трапецеидальных полузакрытых пазах приведена в приложении 27.

Последовательность расчета обмотки статора с трапецеидальными полузакрытыми пазами такая же, как и для асинхронных двигателей (с учетом дополнений, приведенных в настоящем параграфе).

Обмотка статора с прямоугольными полуоткрытыми и открытыми пазами. Размеры полуоткрытых и открытых прямоугольных

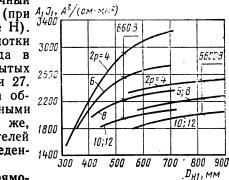


Рис. 11-12. Средние значения $A_1 J_1 = f(D_{H1})$

пазов синхронных машин и параметры обмотки статора определяют по методике, изложенной в § 9-4. При этом следует иметь в виду, что максимальные значения магнитной индукции в наиболее узком месте зубца $B_{\rm simax}$, приведенные в табл. 9-16, принимают для синхронных машин со снижением на 5—10%.

Допустимая высота эффективного проводника с витковой изоляцией (мм)

$$a'_{s\phi} = (c_o h_{\pi 1} - h_H - h_H - h_H - h_C)/N_B,$$
 (11-49)

где $c_0 = 0.85 \div 0.95$ — коэффициент, учитывающий наличие в пазу дополнительной обмотки.

Размеры основной и дополнительной обмоток статора по высоте паза (мм)

$$h_{\text{H.O}} = N_{\text{B.O}} c_{\text{O.B}} (a + \Delta_{\text{H.B}}) + h_{\text{H.O}};$$
 (11-50)

$$h_{\text{п.д}} = N_{\text{в.д}} c_{\text{д.в}} (a + \Delta_{\text{н.a}}) + h_{\text{н.д}}.$$
 (11-51)

Здесь $c_{\text{о.в}}$ и $c_{\text{д.в}}$ — количество элементарных проводников (соответственно основной и дополнительной обмоток) в одном эффективном по высоте пазе; $h_{\text{и.о}}$ и $h_{\text{и.д}}$ — толщина изоляции основной и дополнительной обмоток по высоте паза.

Проверка возможности размещения обмотки и уточненная высота паза статора в штампе (мм)

$$h_{\rm n1} = h_{\rm n.o} + h_{\rm n.a} + h_{\rm k} + h_{\rm m} + h_{\rm c}.$$
 (11-52)

Показатели, характеризующие удельную тепловую нагрузку (A_1J_1) статора, определяют так же, как при трапецеидальных полузакрытых пазах. Средние допускаемые значения $(A_1J_1)_{\text{доп}}$ для обмотки статора с прямоугольными полуоткрытыми и открытыми пазами приведены на рис. 11-12.

Конструкция изоляции обмотки статора из прямоугольного провода, расположенного в полуоткрытых или в открытых пазах,

приведена в приложениях 28 и 30.

Последовательность расчета обмотки статора с прямоугольными полуоткрытыми пазами такая же, как для асинхронных двигателей (с учетом дополнений, приведенных в настоящем параграфе).

Примеры расчета машин 3. Обмотка статора. Параметры, общие для обмоток

Для генератора принимаем двухслойную петлевую обмотку с мягкими секциями (см. табл. 9-4) из провода марки ПЭТ-155 (класс нагревостойкости F), укладываемую в трапецеидальные полузакрытые пазы (Приложение 27,в). Для двигателя принимаем двухслойную петлевую обмотку с жесткими секциями (см. табл. 9-4) из провода марки ПЭТП-155 (класс нагревостойкости F), укладываемую в прямоугольные открытые пазы (Приложение 30,6).

После- дова- тель- ность расчета	Условные обозначения	Источник .	Синхронный генератор	Синхронный двигатель	
9 6	$k_{\mathrm{p}_{1}}$	(9-9)	$\begin{array}{c c} 0,5 & [3,5 \sin (60^{\circ})/(2 \times 3,5)] = 0,96 \end{array}$	$\begin{bmatrix} 0.5 & [3\sin(60^{\circ}/2\cdot3)] = \\ = 0.96 \end{bmatrix}$	
9 7 9 8	β' ₁ У' _{п1} (реаль- ные пазы)	§ 9-4 (9-11)	0,8.42/(2.2)=8,4	$0,8 \cdot 72/(2 \cdot 4) = 7,2$	
9 9	У _{пі} (реаль- ные пазы)	§ 9-4	8	8	
100 101 102	β ₁ k _{y1} k _{οб1}	(11-37) (9-12) (9-13)	$ \begin{array}{c} 2 \cdot 2 \cdot 8 / 42 = 0.762 \\ \sin (0.762 \cdot 90^{\circ}) = 0.93 \\ 0.96 \cdot 0.93 = 0.89 \\ 1.05 \end{array} $	$\begin{array}{c} 2.4.8/72 = 0.89\\ \sin{(0.89.90^{\circ})} = 0.98\\ 0.96.0.98 = 0.94\\ 1.07 \end{array}$	
103	w'_1	(9-15)	$\frac{222 \cdot 0,89 (50,50)}{400} \times \frac{400}{17,6 \cdot 10^{-3} \sqrt{3}} = 6,97$	$\frac{222 \cdot 0.94 (50/50)}{6000} \times \frac{6000}{49.7 \cdot 10^{-3} \sqrt{3}} = 357$	
104 105 106 107 108 109 110 111 112	a_1 $N'_{\text{п1}}$ $N_{\text{п1}}$ w_1 $N_{\text{д}}$ $c'_{\text{д}}$ $a_{\text{д}}$ $w_{\text{д}}$ Φ , B6	§ 9-4 (9-16) § 9-4 (9-17) § 11-4 § 11-4 § 11-4 (11-38) (9-18)	$ \begin{array}{c} 1 \\ 69,7 \cdot 1/(2 \cdot 3,5) = 9,96 \\ 10 \\ 10 \cdot 2 \cdot 3,5/1 = 70 \\ 2 \\ 6 \\ 2 \\ 2 \cdot 2 \cdot 3,5 \cdot 2 = 7 \\ 17,6 \cdot 10^{-3} \cdot 69,7/70 = \\ = 17,5 \cdot 10^{-3} \\ 0,77 \cdot 69,7/70 = 0,767 \end{array} $	$ \begin{array}{c} 1 \\ 357 \cdot 1/(4 \cdot 3) = 29,9 \\ 30 \\ 30 \cdot 4 \cdot 3/1 = 360 \\ 1 \\ 2 \\ 4 \\ 1 \cdot 4 \cdot 3/4 = 3 \\ 49,7 \cdot 10^{-3} \cdot 357/360 = \\ = 49,5 \cdot 10^{-3} \\ 0,82 \cdot 357/360 = 0,813 \end{array} $	

После- дова- тель- ность расчета	Условные обозначения	Источник	Синхронный генератор	Синхронный двигатель
114	<i>l</i> ′ ₁ , A	(11-39)	_	$\frac{400 \cdot 10^{3}}{\sqrt{3} \cdot 6000 \cdot 0, 9 \cdot 0, 94} =$ =45,5
115	I'1, A	(11-40)	$\frac{30 \cdot 10^3}{\sqrt{3} \cdot 400 \cdot 0.8} = 54, 1$	_
116	A₁, A/cm	(9-21)	10 · 10 · 42 · 54 , 1/(3 , 14×	10.30.72.45,5/(3,14×
117	<i>В'</i> _{с1} , Тл	табл. 9-13	$\times 286 \cdot 1) = 253$ 1,6	$(630 \cdot 1) = 497$
	Обмотка ст	атора с тр	рапецеидальными полуза	крытыми дазами
118	В' ₃₁ , Тл	табл. 9-14, § 11-4	1,9.0,95 = 1,8	_
119 120	b_{31} , MM	(9-22) (9-23)	$3,14 \cdot 286/42 = 21,4$ $21,4 \cdot 0,767/(0,97 \cdot 1,8) =$	_
121	<i>h</i> _{с1} , мм	(9-24)	=9.4 17.5 · 10 ⁻⁸ · 10 ⁶ /(2×	_
122 123	b_{1} , MM b_{1} , MM	(9-25) (9-2 6)	$\begin{array}{c} \times 0.97 \cdot 160 \cdot 1.6) = 35.0 \\ [(406-286)/2] - 35 = 25 \\ [3.14 (286+2.25)/42] - \\ \end{array}$	Ξ
124	h _{ш1} , мм	§ 9-4	-9.4 = 15.7 0.5	_
125	<i>b'</i> _{ш1} , мм	(9-34) и§ 9-4	$0,3\sqrt{225}=4,5$	· —
126	b_2 , мм	(9-27)	$ \frac{3,14 (286+2.0,5-4.5)-42.9,4}{(42-3,14)} = 12.7 $	_
127	проверка b ₁ и b ₂ , мм	(9-28)	$42(15,7-12,7)+ +3,14(12,7-4,5)-2\times \times 3,14(25-0,5)\approx 0$, -
128	S ₁₁ , MM ²	(9-29)	$\frac{15,7+12,7}{2}$ $\left(25-0,5-\right)$	_
		ļ	$\left(-\frac{12,7-4,5}{2}\right)=289$	
129 130	b_{c} h_{c} , MM	§ 9-4 § 9-4	0,2 0,2	=
131	S' ₁₁ , MM ²	(9-30)	$\left(\frac{15,7+12,7}{2}-0,2\right)\times$	— ₁₀₁
			$ \begin{vmatrix} \times (25-0.5- \\ -\frac{12.7-4.5}{2} - 0.2) = 282 \end{vmatrix} $	
132 133	<i>b</i> _н , мм Ѕ _н , мм²	§ 9-17 (9-31)	$\begin{vmatrix} 0,17 \\ 0,4 & (2 \cdot 25 + 15,7 + 12,7) = \\ =31,4 \end{vmatrix}$	=
				201

После- дова- тель- ность расчета	Условные обраначения	Источник	. Синхронный генератор	Синхронный двигатель
134	S _{пр} , мм ²	(11-41)	$0.5 \cdot 15.7 + 12.7 = 20.6$	_
135	S'' MM8	(9-33)	282-31,4-20,6=230	
136	S" ₁₀ , MM ³ S" ₁₀ , MM ²	(11-42)	0,85.230=195,5	_
137	C	§ 11-4	6	
138	k' _π	§ 11-4	0,75	
139	d', мм	(11-46)	$V_{0,75\cdot 195,5/(10\cdot 6)} =$	_
140	d/d', mm/mm	Прило- жение 1	=1,56 1,40/1,485	-
141	S, MM ²	Тоже	1,539	_
142	S_0 , MM^2	(11-43)	1,539.6=9,234	
143	$S''_{II.J}$, MM^2	(11-44)	0,15.230=34,5	
144	$h_{\Pi,A}$, мм	(11-45)	$0,15 \cdot 25 = 3,75$	
145 146	c_{μ}	§ 11-4 Прило-	6 1,40/1,485	· —
140	$d_{\mathbf{H}}/d_{\mathbf{H}}^{r}$, mm	жение 1	1,40/1,465	.
147	S_{π} , mm ²	То ж е	1,539	_
148	$S_{9\Phi}$., MM ²	(11-47)	1,539.6 = 9,234	·
149	k_{Π}	(11-48)	$10.6.1,485^{2}+$ $+2.6.1,485^{2}$	_
			${230}$ =0,69	
150	$t_{\rm cp1}$, mm	(9-40)	3,14(286+25)/42=23,3	_
151	b_{cp1} , MM	(9-41)	23,3.8=186,4	
152	l _{л1} , мм	(9-42)	(1,16+0,14·2) 186,4+ +15=284	_
153	l_{CD1} , mm	(9-43)	2(160+284)=890	_
154	$l_{\rm B1}$, MM	(9-45)	(0,12+0,15·2) 186,4+ +10=88	_
155	$l_{\text{ср.д}}$, мм	§ 11-4	890	. —
156	J_1 , A MM ²	(9-39)	$54,1/(6\cdot1,539\cdot1)=5,86$	_
157	A_1J_1	§ 11-4	$253 \cdot 5,86 = 1483$	
158	$A^2/(cM \cdot MM^2)$ $(A_1J_1)_{AOH}$, $A^2/(cM \cdot MM^2)$	Рис.11-12	2150>1 4 83	.
	11 /(CM·MM-)		·	

Обмотка статора с прямоугольными открытыми пазами

159	<i>В'</i> з1 max, Тл	Табл. 9-16	_	1,9.0,95=1,8
160	t ₁ , MM	§ 11-4 (9-22)	_	3,14.630 72=27.5
161	b'slmin, MM	(9-47)	_	27,5·0,817/(0,95·1,8)== =13.2
² 162	<i>b'</i> п1, мм	(9-48)	- .	27,5-13.2=14,3
163	$h_{\mathbf{c1}}$, MM	(9-24)	_	$\frac{49,5 \cdot 10^{-3} \cdot 10^{6}}{2 \cdot 0,95 \cdot 385 \cdot 1,5} = 45$
164	<i>h</i> п1, мм	(9-25)		$\frac{850 - 630}{2} - 45 = 65$

			1	<u> </u>
После- дова-				
тель-	Условные обозначения	Источник	Синхронный генератор	Синхронный дзигатель
нос. Р	О Означения			
расчета				
165	$h_{\rm H}$, mm	Прило-	_	14,2
100		жение 30		1,-
166	$2b_{\rm H}$, mm	То же		4,3
167	$h_{\mathbf{m}}$, MM	§ 9-4	_	1,0
168	$h_{\rm K}$, MM	§ 9-4		3,5
169	b _{simin} , MM	§ 9-4		Принимаем 13
170	<i>b</i> _{п1} , мм	(9-48)	11.11	27,5-13,0=14,5
171	$b_{\rm c}$, mm	§ 9-4	_	0,35
172	$h_{\mathbf{c}}$, MM	§ 9-4	 .	0,35
173	Nш	§ 9-4		1
174	<i>b</i> ′ _{эф} , мм	(9-50)		(14,5-4,1-0,35)/1=10
175	N _B	(9-51)		30/1=30
176	<i>а'</i> _{эф} , мм	(11-49)	,	(0,9.65—12,4—3,5—
170	₩ эф,	(11-10)		-1,0-0,35)/30=1,40
177	S' _{эф} , мм²	(9-53)		1,40.10=14
178	c	§ 9-4	_	2
179	a', mm	(9-54)	=	(1,4/1) $-0,28=1,12$
180	b', MM	(9-55)	<u> </u>	(10/1)-0,22=9,78
181	$\Delta_{H.a}/\Delta_{H.B}$, MM			0,28/0,22
101	n.a/ n.b/	жение 3		1
182	а, мм	Прило-		1,12
102	·	жение 2		,
	<i>b</i> , мм	Тоже	_	4,75
183	S, mm ²	, ,		5,1
184	$c_{\scriptscriptstyle \mathrm{O,B}}$	§ 11-4	- - - - - -	1
185	$c_{\scriptscriptstyle m I\!I}$. B	§ 11-4	_	2
186	$c_{ m o.m}$	§ 11-4		2
187 188	$c_{\rm J,m}$	§ 11-4		2
189	<i>b</i> п1, мм	(9-57)		1.2(4,75+0,22)+4,1+
109		(0.50)		+0,35=14,5
190	b _{31min} , MM	(9-58)		27,5-14,5=13,0
	B _{slmax} , Тл	(9-59)		27,5.0,817/(13,0.0,95)=
191				=1,82
192	$h_{\Pi,O}$, MM	(11-50)		$30 \cdot 1 (1, 12 + 0, 30) +$
192				+12,4=55,0
193	$h_{\rm H.Д}$, мм	Прило-	-	0,5+1,1+0,2=1,8
130		жение 30	ĺ	1 0 /1 10 10 20 11 9
194	$h_{\Pi,A}$, мм	(11-51)	_	$1 \cdot 2 (1, 12 + 0, 30) + 1,8 =$
	4	(11 50)		=4,64
195	<i>h</i> п <u>1</u> , мм	(11-52)	_	55,0+4,64+3,5+1,0+ +0,35=64,75=64,49
	4	(0.40)	_	3,14 (630+65)/72=30
196	$t_{\rm cp1}$, MM	(9-40)		
197	<i>b</i> _{ср1} , мм	(9-41)	<u> </u>	30.8=240
	l_{J1} , MM	(9-61)	, -	$ 1,2 \cdot 240 + 65 + 90 = 443$
198 199	l_{cp1} , mm	(9-4 3)	-	2 (445+443)=1776
	$l_{\rm B1}$, MM	(9-63)	l –	$0.35 \cdot 240 + 65/2 + 45 = 162$
200	$l_{\text{CP},\mathcal{A}}^{t_{\text{BI}}}$, MM	§ 11-4	l —	1776
201	/ ср.д, мм	Y		$45,5/(2\cdot5,1\cdot1)=4,45$
202	$J_1, A/MM^2$	(9-39)		497.4,45=2210
203	$\begin{array}{c c} A_1J_1, \\ A^2/(CM \cdot MM^2) \end{array}$	§ 11-4	_	131.1,10-2210
004	$(A_1J_1)_{\text{ДОП}},$	рис. 11-12	l <u> </u>	2240>2210
204	A ² /(см·мм ²)			
	. W-' (cm ww.)	A 2-4		

§ 11-5. Демпферная (пусковая) обмотка

Демпферная обмотка полюсов синхронных машин выполняет ряд функций. В генераторах она служит для снижения уровня динамических перенапряжений в обмотке ротора при несимметричных коротких замыканиях, гашения обратного синхронного поля, улучшения формы ЭДС и симметрии напряжений при несимметричных нагрузках отдельных фаз, успокоения качаний и повышения динамической устойчивости работы. Генераторы малой мощности (до 100 кВт) обычно не имеют демпферной обмотки.

Синхронные двигатели выполняют с демпферной обмоткой, которая служит в качестве пусковой при асинхронном пуске, а также для успокоения качаний в процессе работы. Демпферную обмотку обычно изготовляют из стержней круглого сечения, закладываемых в круглые пазы, равномерно расположенные по дуге полюсных наконечников. Концы стержней замыкают пластинами (сегментами), расположенными вдоль полюсной дуги с обеих сторон полюса. Эти сегменты соединяют между собой по междуполюсному пространству пластинами, образуя короткозамыкающие кольца. Параметры демпферной обмотки устанавливают с учетом следующих условий. Для улучшения демпфирующего эффекта обмотка должна иметь малое активное сопротивление. Поэтому стержни, короткозамыкающие сегменты и соединительные пластины обычно выполняют из меди.

Суммарную площадь поперечного сечения стержней демпферной обмотки на один полюс целесообразно принимать близкой к 15% суммарной площади поперечного сечения меди обмотки статора, приходящейся на одно полюсное деление (мм²)

$$S_{2\Sigma} \approx 0.015 \ \tau A_1/J_1.$$
 (11-53)

Для уменьшения добавочных потерь и пульсаций ЭДС обмотки статора желательно принимать зубцовое деление полюсного наконечника ротора t_2 близким к зубцовому делению статора t_1 . При q_1 , равном целому числу, а также при $q_1 = b + c/d = b + 1/2$ или $bd + c \le 9$ целесообразно выбирать $t_2 = (0.8 \div 0.95) \ t_1$. При bd + c > 9 целесообразно принимать в генераторах $t_2 = t_1$, а в двигателях (чтобы исключить возможность проявления эффекта «прилипания») t_2 должно быть несколько меньше или больше t_1 . В приведенных выражениях $b - (1, 2, 3, 4 \ldots)$; c/d - несократимая дробь.

Предварительное количество стержней демпферной обмотки на один полюс (шт.)

$$N'_2 = 1 + (b_{H.\Pi} - 20)/t'_2.$$
 (11-54)

Количество стержней демпферной обмотки на полюс N_2 выбирают так, чтобы минимальная ширина крайнего зубца полюсного наконечника $b_{32\,\mathrm{min}}$ была не менее 3 мм и не превышала $0,5\,t_2$.

Предварительный диаметр стержня демпферной обмотки (мм)

$$d_{c}' = 1.13 \sqrt{S_{2\Sigma}/N_{c}};$$
 (11-55)

принимают значение $d'_{\rm c}$, равное ближайшему целому числу, и определяют соответствующее этому диаметру $d_{\rm c}$ сечение стержня S.

Уточненное значение зубцового деления полюсного наконечника (мм)

$$t_2 = (b_{\text{m.n}} - d_{\text{c}} - 2b_{32 \text{ min}})/(N_2 - 1).$$
 (11.56)

Диаметр круглой части паза полюсного наконечника (мм)

$$d_{n2} = d_c + (0,1 \div 0,15)$$
. (11-57)

Размеры шлица паза демпферной обмотки генераторов выбирают так, чтобы ширина b_{m2} и высота h_{m2} (рис. 11-13) были примерно одинаковыми (около 3 мм); в двигателях (для увеличения вращающего момента) высоту шлица h_{m2} принимают 1,5—2 мм.

Для обеспечения механической прочности кромок полюсного наконечника должно соблюдаться условие $h'_{\text{н.п}} \gg 2 d$. При малых высотах кромок полюсных наконечников крайние пазы демпферной обмотки выполняются закрытыми; при этом $h'_{\text{в.п}}/d_c \gg 1.7$.

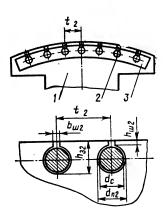


Рис. 11-13. Эскиз полюсного наконечника с пазами демиферной обмотки:

1 — полюс; 2 — стержень демпферной обмотки; 3 — короткозамыкающий сегмент.

Предварительная длина стержня демпферной обмотки

$$l'_{c\tau} = l_1 + 0.2 \tau,$$
 (11-58)

затем ее уточняют при проработке конструкции машины.

Размеры короткозамыкающих сегментов выбирают такими, чтобы их высота $h_c \geqslant 2\,d_c$, толщина $l_c \geqslant 0.7\,d_c$, а площадь поперечного сечения S_c составляла около половины суммарной площади поперечного сечения стержней одного полюса (мм²), т. е.

$$S'_{c} = l_{c} h_{c} \approx 0.5 S_{2\Sigma}.$$
 (11-59)

Окончательно размеры сегмента в поперечном сечении $h_c \times l_c$, а также его площадь в этом сечении S_c следует выбрать по приложению 2.

Площадь поперечного сечения перемычки S_n между сегментами разных полюсов принимают не менее $0.5\,S_c$, а площадь контакта между перемычкой и сегментом — не менее $5\,S_c$.

Примеры расчета машин 4. Демиферная (пусковая) обмотка

Последо- вательность расчета	Условные обозна- чения	Источник	Синхронный генератор	Синхронный двигатель
205 206 207	$S_{2\Sigma}$, mm ² t'_2 , mm N'_2 , шт.	(11-53) §11-5 (11-54)		$ \begin{array}{c} 0.015 \cdot 247, 3 \cdot 497/4, 45 = 414 \\ 27,5 \\ 1 + \frac{173 - 20}{27,5} = 6,6 \approx 7 \end{array} $
208 209 210 211	d_{C}' , MM d_{C} ; S , MM; MM ² $h^{\mathrm{H}}_{\mathrm{H},\mathrm{R}}/d$ b_{32min} , MM	(11-5 5) §11-5 §11-5 §11-5	_ _ _	$ \begin{vmatrix} 1,13\sqrt{414/7}=8,7\\ 10;78,5\\ 20,7/10=2,07>1,7\\ 8 \end{vmatrix} $

Последо- вательность расчета	Услозные обозна- чения	Источник	Синхролный генератор	C∙нҳронный двигатель
212 213 214 215 216 217 218 219	t_2 , MM $d_{\Pi 2}$, MM $b_{\Pi 2} \times h_{\Pi 2}$, MM l'_{CT} , MM S'_{C} , MM l'_{C} , MM $h_{C} \times l_{C}$, MM S_{C} , MM ²	(11-56) (11-57) § 11-5 (11-58) (11-59) §11-5 §11-5 Приложение 2 То же	1 1 111111	$\begin{array}{c} (173-10-2\cdot8)/(7-1)=24,5\\ 10+0,1=10,1\\ 3\times2\\ 445+0,2\cdot247,3=495\\ 0,5\cdot414=207\\ 2\cdot10=20\\ 0,7\cdot10=7,0\\ 20\times10\\ 199,1 \end{array}$

§ 11-6. Расчет магнитной цепи при холостом ходе

Общие положения. Для построения характеристик намагничивания $\Phi = f(F_{\Sigma})$ и х. х. $E = f(F_{\Sigma})$ синхронной машины производят расчет магнитной цепи при х. х., который сводится к определению МДС обмотки возбуждения F_{Σ} при нескольких значениях магнитного потока Φ и соответствующей ему ЭДС обмотки статора E. МДС F_{Σ} равна сумме МДС отдельных последовательно соединен-

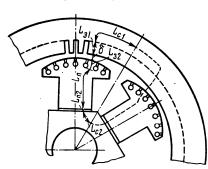


Рис. 11-14. Схема магнитной цепи синхронной машины

ных участков магнитной цепи, включающей воздушный зазор между полюсным наконечником ротора и сердечником статора, зубцы статора, спинки статора и ротора, сердечник полюса, полюсные наконечники и зазор в стыке полюса и сердечника ротора или полюсного наконечника и полюса.

Магнитное поле синхронной машины имеет сложную форму в связи с зубчатостью статора и полюсного наконечника (при наличии демпферной обмотки) и насыщением участков ярма и зубцов.

Влияние зубчатости зазора, вентиляционных каналов в сердечнике статора, насыщения зубцовой зоны и спинки статора при расчете синхронных машин, так же как и для асинхронных двигателей (см. § 9-7) и машин постоянного тока (см. § 10-8), учитывают системой коэффициентов и применением таблиц намагничивания H = f(B) для зубцов и спинки статора (см. приложения 8—16).

Поскольку магнитная цепь синхронной машины (рис. 11-14) симметрична, то расчет МДС ведется на один полюс. При этом для каждого участка определяют площадь поперечного сечения,

магнитную индукцию (полагая, что она распределена равномерно по всему сечению рассматриваемого участка), напряженность поля, среднюю длину пути магнитного потока, МДС участка и суммарную МДС цепи.

При расчете магнитной цепи условно принимают среднюю длину пути магнитного потока на отдельных участках магнитопровода. В действительности длина этих путей в спинке статора и ротора различна по середине и по краям полюсного деления. Соответственно неравномерно распределяется магнитная индукция.

Для упрощения расчетов при определении магнитного напряжения спинки статора следует пользоваться кривыми намагничивания, построенными с учетом этого фактора и приведенными в приложениях 11—13. Магнитную цепь синхронных машин рассчитывают в такой последовательности.

МДС для воздушного зазора между сердечником статора и полюсным наконечником. МДС определяют по (9-116) — (9-121). При этом расчетная площадь поперечного сечения воздушного зазора (мм²)

 $S_{\delta} = \alpha' \tau(l'_1 + 2 \delta). \tag{11-60}$

Уточненное значение магнитной индукции в воздушном зазоре (Тл)

 $B_{\delta} = \Phi \cdot 10^6 / S_{\delta}. \tag{11-61}$

МДС для зубцов статора синхронных машин. МДС определяют

так же, как и для асинхронных двигателей (см. § 9-7).

МДС для зубцов при трапецеидальных полузакрытых пазах статора (см. рис. 9-7). МДС определяют по (9-124) — (9-125) и приложениям 8—10 (при $B_{31} \leq 1,8$ Тл) или приложениям 14—16 (при $B_{31} > 1,8$ Тл). При этом расчетная площадь поперечного сечения зубцов статора (мм²)

$$S_{31} = z_1 \alpha' l'_1 b_{31} k_{c1} / (2p)$$
 (11-62)

Магнитная индукция в равновеликом поперечном сечении зубца (Тл)

 $B_{31} = \Phi \cdot 10^6 / S_{31}.$ (11-63)

МДС для зубцов при прямоугольных открытых и полуоткрытых пазах статора МДС (см. рис. 9-9). МДС определяют по (9-122) — (9-126) и приложениям 8—10 (при $B_{31} \le 1,8$ Тл) или по (9-124) — (9-136) и приложениям 14—16 (при $B_{31} > 1,8$ Тл).

Расчетная площадь поперечного сечения зубцов статора (мм²)

$$S_{31(1/3)} = z_1 \alpha' l'_1 b_{31(1/3)} k_c / (2p). \tag{11-64}$$

Магнитная индукция в зубце статора (Тл) на расстоянии 1/3 его высоты от окружности, соответствующей диаметру D_1 ,

$$B_{31(1/3)} = \Phi \cdot 10^6 / S_{31(1/3)}. \tag{11-65}$$

МДС для спинки статора. Расчетная площадь поперечного сечения спинки статора (мм²) и магнитная индукция (Тл)

$$S_{c1} = h_{c1} l_{c1} k_{c}. {(11-66)}$$

$$B_{c1} = \Phi \cdot 10^6 / 2(S_{c1}). \tag{11-67}$$

Напряженность магнитного поля (A/см) определяют по кривым намагничивания для спинки статора (см. приложения 11-13), а среднюю длину пути магнитного потока (мм) $L_{\rm cl}$ — по (9-166).

МДС для спинки статора (А)

$$F_{c1} = 0.1 H_{c1} L_{c1}.$$
 (11-68)

МДС для зубцов полюсного наконечника

Магнитная индукция в зубцах полюс- $B_{32} = t_2 B_\delta / k_c (t_2 - 0.94 J_{12})$ (11-69) ного наконечника (Тл)

Напряженность магнитного поля *В* в зубцах полюсного наконечника (А/см)

 H_{a2} — из приложений 5—7, 21

Средняя длина пути магнитного потожа в зубцах полюсного наконечнижа (мм) $L_{a2} = h_{m2} + d_{m2} \tag{11-70}$

МДС для зубцов полюсного наконеч- F_{s2} =0,1 $H_{s2}L_{s2}$ (11-71) ника (A)

МДС для полюсов. Магнитный поток в полюсном сердечнике Φ_{n} больше потока в воздушном зазоре Φ на величину потока рассеяния Φ_{σ} , оцениваемую коэффициентом рассеяния $\sigma=1,05\div1,2$.

Если величина расчетной магнитной индукции в сердечнике полюса $B_{\rm II} \leq 1,6$ Тл, то магнитный поток по высоте полюса изменяется незначительно, поэтому можно принять $B_{\rm II} = \Phi_{\rm II}/S_{\rm II}$.

Активная площадь поперечного сечения полюсного сердечника S_{π} (мм²) определяется шириной b_{π} и длиной l_{π} полюса (рис. 11—11).

Для найденного значения B_n по приложениям 5, 6, 7, 20 или 21 определяют напряженность поля в сердечнике полюса H_n (A/cm). Если $B_n > 1,6$ Тл, то следует учитывать изменение магнитного потока по высоте полюса, обусловленное рассеянием. В этом случае величину магнитного потока определяют в трех сечениях по высоте полюса — у его основания Φ_{n1} , у полюсного наконечника Φ_{n2} и в среднем сечении $\Phi_{n.cp}$.

По полученным значениям магнитных потоков и известной площади поперечного сечения сердечника полюса определяют индукции в рассматриваемых сечениях полюса B_{n1} , B_{n2} , $B_{n.ep}$ и по кривой намагничивания (см. приложение 21) находят соответствующие напряженности магнитного поля H_{n1} , H_{n2} , $H_{n.ep}$.

МДС для полюсов рассчитывают в такой последовательности.

Полюсные наконечники гребенчатой конструкции (см. рис. 11-6)

Величина выступа полюсного наконечника (мм)

 $b''_{\pi} = 0.5(b'_{H,\pi} - b_{\pi})$ (11-72)

Высота широких полюсных наконечников (мм)

$$h_{\text{III}} = h_{\text{H},\pi} + \delta - \frac{b' \, 2}{\text{H},\Pi} / (4D_1)$$
 (11-73)

Расстояние между боковыми поверхностями широких пакетов смежных полюсных наконечников (мм)

$$a_{\text{m}} = \tau - b_{\text{H.m}} - (\pi h_{\text{mi}}/p)$$
 (11-74)

Коэффициент магнитной проводимости потока рассеяния в зоне широких пакетов полюсных наконечников

$$\begin{array}{l} \lambda_{\mathbf{m}} = (0.5n_{\mathbf{m}}l_{\mathbf{m}}h_{\mathbf{m}}/a_{\mathbf{m}}) + \\ + [0.43n_{\mathbf{m}}l_{\mathbf{m}}b''_{\mathbf{n}}/(a_{\mathbf{m}}+b''_{\mathbf{n}})] + \\ + [0.43h_{\mathbf{n},\mathbf{n}}b'_{\mathbf{n},\mathbf{n}}/(a_{\mathbf{m}}+0.5b'_{\mathbf{n},\mathbf{n}})] \end{array}$$
(11-75)

Высота узких (в том числе крайних) полюсных наконечников (мм)

Расстояние между боковыми поверхностями узких (в том числе крайних) пакетов смежных полюсных наконечников, мм

Коэффициент магнитной проводимости потока рассеяния в зоне узких пакетов полюсных наконечников

Коэффициент магнитной проводимости потока рассеяния в зоне крайних пакетов полюсных наконечников

Суммарный коэффициент магнитной проводимости потока рассеяния полюсных наконечников гребенчатой конструкции

Длина пути магнитного потока в полюсе, при отсутствии демпферной обмотки (мм)

То же. при наличии демпферной обмотки

 $h_y = h_{H,H} + \delta - [b^2_{H}/(4D_1)]$ (11-76)

$$a_{\mathbf{y}} = \tau - b_{\mathbf{n}} - \pi h_{\mathbf{y}} / p \tag{11-77}$$

 $\lambda_{\mathbf{v}} = 0.5 n_{\mathbf{v}} l_{\mathbf{v}} h_{\mathbf{v}} / a_{\mathbf{v}}$ (11-78)

$$\lambda_{\rm KD} = 2l_{\rm KD}h_{\rm Y}/a_{\rm Y} \tag{11-79}$$

$$\lambda_{\text{H},\text{II}} = \lambda_{\text{III}} + \lambda_{\text{y}} + \lambda_{\text{Rp}} \tag{11-80}$$

$$L_{\rm m} = h'_{\rm m} + 0.7h_{\rm H,m}$$
 (11-81)

 $L_{\pi} \approx h'_{\pi} + 0.7 h_{\pi,\pi} - h_{32}$ (11-82)

Полюсные наконечники традиционной конструкции (см. рис. 11-8)

Высота полюсного наконечника (мм)

Расстояние между боковыми поверхностями смежных полюсных наконечников (мм)

Коэффициент магнитной проводимости потока рассеяния по внутренним поверхностям полюсных наконечников

 $h_{\rm H} = (2h_{\rm H} \,_{\rm II} + h'_{\rm H} \,_{\rm II})/3$ (11-83)

$$a_{\mathbf{z},\mathbf{n}} \approx [\pi(D_1 - 2\delta'' - h'_{\mathbf{z},\mathbf{n}})/2p] - b'_{\mathbf{z},\mathbf{n}}$$
(11.84)

$$\lambda_{\text{H.}\pi} = 140 \left(\frac{h_{\text{H}}}{a_{\text{H.}\pi}} - 0.25 \right) + \\ + 55 \left(\frac{b''_{\pi}}{a_{\text{H.}\pi}} + 0.2 \right) - 40 \left(\frac{b''_{\pi}}{a_{\text{H.}\pi}} - 0.5 \right)^{2}$$
(11-85)

Длина пути магнитного потока в полюсе при отсутствии демпферной обмотки (мм)

То же, при наличиии демпферной обмотки

Коэффициент магнитной проводимости потока рассеяния: по сердечникам полюсов

Коэффициент магнитной проводимости потока рассеяния полюсов

МДС для статора и воздушного зазора (А)

Магнитный поток рассеяния полюсов (B6)

Коэффициент рассеяния магнитного

Расчетная площадь поперечного сечення сердечника полюса (мм²)

$$L_{\rm n} = h'_{\rm n} + 0.5 h_{\rm H,n} - L_{\rm 32}$$
 (11-87)

 $L_{\rm H}=h'_{\rm H}+0.5h_{\rm H,H}$

$$\lambda_{\text{m.e}} = \frac{55h'_{\text{m}}}{\tau - b_{\text{m}} - (h'_{\text{n}} + 2h_{\text{H.m}} + 2\delta)\pi/(2p)}$$
(11-88)

$$\lambda_{\mathbf{m},\mathbf{s}} = 37b_{\mathbf{m}}/l_{\mathbf{m}} \tag{11-89}$$

$$\lambda_{\mathbf{u}} = \lambda_{\mathbf{H}.\mathbf{u}} + \lambda_{\mathbf{H}.\mathbf{c}} + \lambda_{\mathbf{H}.\mathbf{B}} \tag{11-90}$$

$$F_{\delta sc} = F_{\delta} + F_{31} + F_{c1} \tag{11-91}$$

$$\Phi_{\sigma} = 4\lambda_{\pi} I_{\text{H.}\pi} F_{\delta_{3C}} \cdot 10^{-11}$$
 (11-92)

$$\sigma = 1 + (\Phi_{\sigma}/\Phi) \tag{11-93}$$

$$S_{\pi} = k_{c} l_{\pi} b_{\pi} \tag{11-94}$$

(11-86)

При $B_{\pi} < 1.6$ Тл

Магнитный поток в сердечнике полю-
$$\Phi_{\pi} = \Phi + \Phi_{\sigma} = \sigma \Phi$$
 (11-95) са (Вб)

Магнитная индукция в сердечнике по-
$$B_{\pi} = \Phi_{\pi}/(S_{\pi} \cdot 10^{-6})$$
 (11-96) люса (Тл)

Напряженность магнитного поля в $H_{\rm H}$ — по приложениям 5—7, 21 сердечнике полюса (А/см)

При $B_{\pi} > 1.6$ Тл

Магнитный поток у основания полю-
$$\Phi_{m_1} = \Phi + \Phi_{\sigma}^-$$
 (11-97) са (Вб)

То же, у полюсного наконечника
$$\Phi_{n2} = \Phi + (\lambda_{H,n}/\lambda_{n})\Phi_{\sigma}$$
 (11-98)

То же, в среднем сечении полюса
$$\Phi_{n, op} = 0.5 (\Phi_{n1} + \Phi_{n2})$$
 (11-99)

Магнитная индукция у основания по-
$$B_{\pi 1} = \Phi_{\pi 1}/(S_{\pi} \cdot 10^{-6})$$
 (11-100) люса (Тл)

То же, у полюсного наконечника
$$B_{\pi 2} = \Phi_{\pi 2}/(S_{\pi} \cdot 10^{-6})$$
 (11-101)

То же, в среднем сечении полюса
$$B_{\pi,cp} = \Phi_{\pi,cp}/(S_{\pi} \cdot 10^{-6})$$
 (11-102) Напряженность магнитного поля $H_{\pi 1}$, $H_{\pi 2}$ и $H_{\pi,cp}$ по приложениям 5— у основания полюса, у полюсного на-

Напряженность магнитного у основания полюса, у полюсного наконечника и в среднем сечении полюса (А/см)

Расчетная напряженность магнитного
$$H_n = (H_{n1} + 4H_{n,cp} + H_{n2})/6$$
 (11-103)

МДС для полюса (А)

$$F_{\rm TI} = 0.1 L_{\rm TI} H_{\rm TI} \tag{11-104}$$

МДС для спинки ротора

Расчетная площадь поперечного сече-
$$S_{c2}=l_2h'_{c2}k_c$$
 (11-105) ния спинки ротора (мм²)

Среднее значение индукции в спинке
$$B_{c2} = \sigma \Phi \cdot 10^6/(2S_{c2})$$
 (11-106) ротора (Тл)

Напряженность магнитного поля
$$H_{c2}$$
 — из приложений 5—7, 21 в спинке ротора (А/см)

Средняя длина пути магнитного пото- $L_{c2} = [\pi(D_2 + 2h_{c2})/(4p)] + 0.5h'_{c2}$ ка в спинке ротора (мм)

$$L_{c2} = [\pi (D_2 + 2h_{c2})/(4p)] + 0.5h'_{c2}$$
(11-107)
 $P_{c2} = \pi (9-170)$

(11-109)

МДС для воздушного зазора в стыке между сердечником полюса и полюсным наконечником (при гребенчатой конструкции ротора) или между сердечниками полюса и ротора (при традиционной конструкции ротора)

Зазор в стыке (мм)
$$\delta_{n2}=2l_n\cdot 10^{-4}+0,1$$
 (11-108)

 $F_{\pi 2} = 0.8 \delta_{\pi 2} B^{\pi} (n_{\pi 1} l_{\pi} / l_{\pi}) \cdot 10^{3}$ МДС для зазора в стыке между сердечником полюса и полюсным наконечником (А)

МДС для зазора в стыке между сер-
$$F_{n2} = 0.8\delta_{n2}B_n \cdot 10^3$$
 (11-110)

дечниками полюса и ротора (А)

МДС для спинки ротора (А)

Параметры магнитной цепи

Суммарная МДС магнитной цепи (на
$$F_{\Sigma}^{\eta} = F_{\text{dag}} + F_{\pi} + F_{\text{cg}} + F_{\pi 2} + F_{3g}$$
 один полюс) (A) (11-111)

Коэффициент насыщения магнитной
$$k_{\rm hac} = F_{\Sigma}/(F_{\delta} + F_{\pi 2})$$
 (11-112) цепи

Характеристики намагничивания и холостого хода. Расчет характеристик намагничивания $\Phi = f(F_2)$ и х. х. $E = f(F_2)$ может быть выполнен в физических или относительных единицах. Обыч-

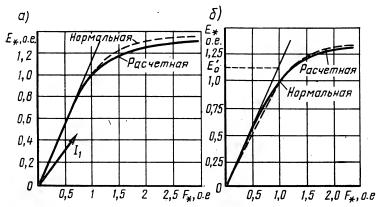


Рис. 11-15. Характеристики холостого хода к примерам расчета: a — генератора; δ — двигателя

но расчет ведется в относительных единицах для нескольких значений магнитного потока в воздушном зазоре Φ_* или ЭДС E_* в пределах от 0,5 до 1,3 о. е. При этом в качестве базового значения магнитного потока принимают его величину $\Phi_{(1)}$ при номинальном фазном напряжении, а базовое значение МДС соответствует МДС обмотки возбуждения $F_{\Sigma(1)}$ при х. х. и номинальном фазном напряжении U_1 . В таком случае обе характеристики выражаются одной и той же кривой.

Характеристики х. х. рассчитывают по приведенной методике, а результаты оформляют в виде табл. 11-2 и 11-3, полагая, что магнитный поток в воздушном зазоре (Вб)

$$\Phi = \Phi_{\star} \Phi_{(1)}. \tag{11-113}$$

ЭДС обмотки статора (В)

$$E = E_{\star} U_1.$$
 (11-114)

Магнитная индукция в воздушном зазоре (Тл)

$$B_{\delta} = \Phi_{\star} B_{\delta(1)}. \tag{11-115}$$

Суммарная МДС для спинки ротора (А)

$$F_{c2} \approx F_{c2(1)} E_{\star}.$$
 (11-116)

Суммарная МДС для полюса и спинки ротора (А)

$$F_{\rm nc} = F_{\rm n} + F_{\rm c2} + F_{\rm n2} + F_{\rm s2}. \tag{11-117}$$

Расчетную характеристику х.х. рекомендуется сравнить с нормальной, которую строят по следующим данным:

$$E_* = E/U_1$$
 0 0,5 1,0 1,1 1,2 1,3 $F_* = F_{\Sigma}/F_{\Sigma(1)}$ 0 0,47 1,0 1,17 1,4 2,0

Расхождение расчетной и нормальной характеристик в рабочей зоне не должно превышать 15%.

Примеры расчета машин 5. Расчет магнитной цепи

Последова- тель- ность расчета	Условные обозначення	И с точник	Синхронный генератор	Синхр онн ый двигатель							
			$\Pi pu \Phi_{\bullet} = 1.0$								
		•	Воздушный зазор								
221	$[S_{\delta}, MM^2]$	(11-60) ;	$[0,66 \cdot 224,5 (160+2 \cdot 1) = 24 000]$	$0,66 \cdot 247,3 (385 + 2 \cdot 2,5) =$ $= 63700$							
222	<i>В</i> _б , Тл	(11-61)	$ \begin{array}{c ccccccccccccccccccccccccccccccccccc$	49,5·10 ⁻⁸ ·10 ⁶ ,63 700= =0,78							
223	<i>k</i> _{δ1}	(9-116)	$\begin{vmatrix} 4,5 \\ 1+\frac{4,5}{21,4-4,5+5\cdot 1} = \\ \times 21,4/4,5 \\ =1,16 \end{vmatrix}$	$ 1 + \frac{14.5}{27.5 - 14.5 + 5 \times} = \\ \times 2.5 \cdot 27.5/14.5 \\ = 1.389 $							
224	$k_{\delta 2}$	(9-117)	_	$ \begin{array}{c} 3 \\ 1 + \underbrace{\frac{3}{24,5 - 3 + 5 \times}}_{24,5 - 3 + 5/3} = 1,024 \end{array} $							
225	$k_{ m K}$	(9-118)		$1 - \frac{3 \cdot 2.5}{55 + 3 \cdot 2.5 \times} = 0.927$ $\times (1 + 55/10)$							
226	k_{δ}	(9-120)	1,16	$1,389 \cdot 1,024 \cdot 0,927 = 1,32$							
227	F_{δ} , A	(9 -121)	$0,8.1.1,16.0,73.10^{8}=679$								
	Зубцы статора										
228	S_{31} , mm ²	(11-62)	$\begin{array}{ c c c c c c c c c c c c c c c c c c c$	_							
229	t _{1 (1/3)} , MM	(9-122)		3,14 (630+2.65/3)/72= =29,5							
230	.b _{31 (1/3)} , MM	(9 -126)	_	29.5 - 14.5 = 15.0							
231	$S_{31(1/3)}, MM^2$	(11-64)	_	$72 \cdot 0,66 \cdot 385 \cdot 15,0 \times \times 0,95/(2 \cdot 4) = 32,58 \cdot 10^{8}$							
232	В ₃₁ , Тл	(11-63)	$\begin{array}{c c} 17,5 \cdot 10^{-8} \cdot 10^{6} / (10,11 \times \\ \times 10^{3}) = 1,74 \end{array}$								
233	В _{з1 (1/3)} , Тл	(11-65)		$49,5 \ 10^{-8} \cdot 10^{6} \ (32,58 \times 10^{3}) = 1,52$							
234	H ₃₁ , А/см	прило- жение 9		11,7							
235	H ₃₁ , -A/c _M	прило- жение 8	12,9								
236 237	F_{31} , MM F_{31} , A	(9-124) (9-125)	$ \begin{array}{c} 25,0\\ 0,1\cdot12,9\cdot25,0=32 \end{array} $	$\begin{array}{c} 65,0\\0,1\cdot11,7\cdot65,0=76\end{array}$							
			Спинка статора								
238	S_{c1} , mm ²	(11-66)	35,0·160·0,97 ⇒ 5430	45.385.0,95=16460							
239	<i>В</i> _{с1} , Тл	(11-67)	$\frac{17,5\cdot 10^{-8}\cdot 10^{6}}{2\cdot 5430} = 1,61$	$\frac{49,5\cdot 10^{-3}\cdot 10^{6}}{2\cdot 16460} = 1,50$							
240	H_{c1} , A/cM	прило- жение 11	7,88	-							
241	H _{c1} , A/cm	прило- жение 12		9,05							

				- Personal							
После- дова- тель- ность расчета	Условиые обозначения	Источник	Синхронный генератор	Синхронный двигатель							
242 243	L_{c1} , mm F_{c1} , A	(9-166) (11-68)	3,14 (406—35)/(4·2)=146 0,1·7,88·146=37	$3,14 (850-45)/(4\cdot4)=158$ $0,1\cdot9,05\cdot158=49$							
	Зубцы полюсного наконечника										
244	В _{э2} , Тл	(11-69)	<u> </u>	24,5.,078/[0,98 (24,5—							
245	<i>Н</i> ₃₂ , А/см	прило-	_	$-0,94\cdot10)$ = 1,29 13,4							
246	L_{32} , mm	жение 21 (11-70)	_	2+10=12							
247	F_{32} , A	(11-71)	_	$0, 1 \cdot 13, 4 \cdot 12 = 15$							
Полюсы											
248	b''_{Π} , MM	(11-72)	0,5(162-78)=42	0,5(170-85)=42,5							
249	h_{III} , мм	(11-73)	$28+1-162^{2}/(4\cdot286)=6,1$								
2 50	<i>а</i> _ш , мм	(11-74)	$\begin{array}{c c} 224,5-173-(3,14\times \\ \times 6,1/2)=42 \end{array}$	<u> </u>							
251	λm	(11-75)	(0,5.5.24.6,1/42)+	_							
			+[0,43.5.24.42/(42+								
			$ +42\rangle + 0,43\cdot 28\rangle \times 62/(42+0,5\cdot 162) = 50$								
2 52	<i>h</i> _у , мм	(11-76)	$28+1-[78^{2}/(4\cdot286)]=$ = 23,6	· <u>-</u>							
253	<i>а</i> у, мм	(11-77)	$224,5-78-3,14 \times$	_							
254	$\lambda_{\mathbf{v}}$	(11-78)	$\begin{array}{c} \times 23,4/2 = 109,8 \\ 0,5 \cdot 4 \cdot 8 \cdot 23,6/109,8 = 3,44 \end{array}$	_							
255	λ _{KD}	(11-79)	2.9.23,4/107,8=3,9	_							
256	λ _{н.п}	(11-80)	50+3,4+3,9=57,3	·							
257	L_{Π} , mm	(11-81)	$63 + 0.7 \cdot 28 = 82.6$	(0.20 17) (0.05 0							
258 259	$h_{\rm H}$, mm	(11-83)	_	$(2\cdot30+17)/3=25,6$ [3,14 (630-2\cdot3,3-							
209	а _{н.п} , мм	(11-84)		$-17)/(2\cdot 4)$]170=68							
260	λ _{н.п}	(11-85)	_	$140\left(\frac{25,6}{68}-0,25\right)+$							
				$+5.5\left(\frac{42.5}{68}+0.2\right)-$							
				, , , , , ,							
				$\left -40 \left(\frac{42.5}{68} - 0.5 \right)^{2} = 62.4 \right $							
261	$L_{1!}$, mm	(11-87)		103+0,5.30-12=106							
262	λ _{n.c}	(11-88)	55.63	55.103							
		(====,	$224,5-77-[(63+2\times -28+2\cdot 1)\cdot \pi/4]$	$247,3-85-[(103+2\times 30+2\cdot 2,5)\cdot 3,14/8]$							
	ł	1	=66	=62,9							
263	λπ. Β	(11-89)	$37 \cdot 77/170 = 16,8$	37.95/460=6.8							
264	$\lambda_{\rm n}$	(11-90)	57,3+66,0+16,8=140,1	62,4+62,9+6,8=132,1							
2 65	$F_{\delta 3c}$, A	(11-91)	679+32+37=748	2060+76+49=2185							
266	Φ_{σ} , B6	(11-92)	$4 \cdot 150 \cdot 170 \cdot 748 \cdot 10^{-11} =$	$ 4 \cdot 132, 1 \cdot 460 \cdot 2185 \cdot 10^{-11} =$							
	\		$=0,763\cdot 10^{-8}$	=5,58·10-							
	• `	•	1	•							

				-						
Последова- тель- ность расчета	Условные обозначения	Источник	Синхронный генератор	Синхронный двигатель						
267	a	(11-93)	$\begin{vmatrix} 1 + [0,763 \cdot 10^{-8}/(17,55) \times \\ \times 10^{-8} \end{bmatrix} = 1,043$	$1+[5,58\cdot10^{-3}/(49,5)\times \times 10^{-3}]=1,11$						
268	S_n , mm ²	(11-94)	$0.97 \cdot 170 \cdot 78 = 13.2 \cdot 10^8$	0,98.460.85=38,32.10						
269	Φ_{Π}	(11-95)	$17,55 \cdot 10^{-3} + 0,763 \times \\ \times 10^{-3} = 18,31 \cdot 10^{-3}$	49,5·10 ⁻⁸ +5,58·10 ⁻⁸ = =55,08·10 ⁻⁸						
270	B_{Π} , Тл	(11-96)	$\begin{array}{c c} 18,31 \cdot 10^{-3}/(13,2 \cdot 10^{3} \times \\ \times 10^{-6}) = 1,42 \end{array}$	$\begin{array}{c c} 55,08 \cdot 10^{-3}/(38,32 \cdot 10^{3} \times 10^{-6}) = 1,44 \end{array}$						
271	H_{Π} , A/cm	прило- жение 5	3,5	- .						
272	H_{Π} , А, см	прило- жение 21	_	23,7						
273	L_{Π} , mm	(11-81)	$63+0,7\cdot 28=84,6$	_						
274	$L_{\rm H}$, mm	(11-87)	<u>·</u>	$103+0.5 \cdot 30-12=106$						
27 5	F_{Π} , A	(11-104)	0,1.84,6.3,5=30	$0, 1 \cdot 106 \cdot 23, 7 = 251$						
Спинка ротора										
276	S_{c2} , mm ²	(11-105)	170.49.0,97 = 8080	460.180.0,98=81 150						
277	B_{c2} , Тл	(11-106)	$1,043 \cdot 17,5 \cdot 10^{-8} \times \\ \times 10^{6}/(2 \cdot 8080) = 1,13$	$1,11 \cdot 9,5 \cdot 10^{-3} \times \\ \times 10^{6}/(2 \cdot 81\ 150) = 0,34$						
278	H_{c2} , A/cm	прило- жение 5	1,28							
279	H_{c2} , A/cm	прило- жение 21	-	2,64						
`280	L_{c2} , mm	(11-107)	$\frac{3,14(72+2\cdot13)}{4\cdot2}+0,5\times$	$\frac{3,14(184+288)}{4.4}+0,5\times$						
281	F _{c2} , A	(9-170)	×49=63 0,1.63.1,28=8	$\times 180 = 223$ 0,1·223·2,64=60						
•		Воздушн	ый зазор в стыке полю	ca.						
282	$\delta_{\Pi 2}$, mm	(11-108)	$2 \cdot 170 \cdot 10^{-4} + 0,1 = 0,13$	$2 \cdot 460 \cdot 10^{-4} + 0, 1 = 0, 19$						
283	F _{1.2} , A	·(11-109)	$0.8 \cdot 0.13 \cdot 1.42 \frac{5 \cdot 24}{170} \times 10^{3} = 104$	-						
284	$F_{\Pi 2}$, A	(11-110)	_	$0,8.0,19.1,44.10^3=220$						
285	$F_{\rm nc}$, A	(11-117)	30+8+104=142	251+60+220+15=546						
'		. Общие 1	чараметры магнитной це	епи						
	r .			_						
286	$F_{\Sigma(1)}$, A	(11-111)	748+142=890	2185+546=2731						
287	k _{Hac}	(11-112)	890/(679+104)=1,14	2731/(2060+220)=1,19						
246		ı j	i							

•
-
~
æ
Ħ
5
Ø
8
H

11-2	l	_		P. A	88		88 <u>6</u>	49	1507 1507		, °	•	ĩ	• •	_1	. 89	_!!				
8 11	1,3	22,82.10-8	98	B, T. H, F, A	1		8 I	6.7	883+288+	+336 = 1507	1.537.10-8	0,087	24,39.10-8		1,39	23,9.10—s	1,36 688+42+	+138 = 868	1507+868=	=2375 2,67	
Таблица 11-2		22,			0,949	2,25		2.7 17 1.51	883	+33	. ic		24,3		200	23,		+	1507	11 04	
-				P. A	815	113	232 126	17	64=		89		<u>د</u>		60	ę			. 0		
	1,2	21,06.10-	277	$B_{\bullet} T_{\mathcal{A}} \left \begin{array}{c} H_{\bullet} \\ A/cM \end{array} \right $		45 44.9	1 22		815+113+164=	=1092	1,114.10-8	0,063	22, 17 · 10-8	17·10 1,26	1,26 21,49.10—8		21,8.10-8	1,24 232+17+126=	=375	0,42 $1092 + 375 = 1467$	
		21		В, Тл	0,876	2,08	1,72	1,37	815+	" .	1:1		22,		21,	52	232+	. " •	109	= 146 1,65	
				F. A	747		107	==	37=		8		8 0		•	87	15=		1106		
	-,	19,30.10	254,1	B. T. H.	l	23,5 17	12,4	1,7 11	747+59+67=	873 0,98	0,890.10-8	0,051	20, 19.10-8	;	1,15	20,19.10-8	1,15 -11+1	=233	873+233=1106	1,24	
		16		В, Тл	679 0,803		1,56	1,25	747+		0,8	· ·	8			ଞ୍ଚ	$\begin{vmatrix} 1,043 \\ 30+8+104=142 \end{vmatrix}$ $\begin{vmatrix} 1,15 \\ 107+11+115= \end{vmatrix}$		873+		
			$A_{\text{CM}}^{H_{\bullet}} \mid F. A$	629	33	_	00	37=	~	ရှ		8			9	=142		830			
	٥	17,55.10	231	Н, А/сы	ı	12,9	3,5	1,28	679+32+37=	+32+3 =748 0,84	$0,763.10^{-3}$	0,044	18,31·10+8	,31·10 <i>)</i> 1,043	2,1 2,1	18,31.10-8	-,043 -,4043 -,4043	0,16	748+142==890	1,0	
		-		В, Тл	0,73		1,42	1,13	629	0,7		18,			<u>8</u>	30 +8		748-			
ľ				F, A	340	72		4	2=),40	ŝ	χς Χ	3+	3		e I	=63		422	,	
;	3	8,775.10*	115,5	B, TA A,cx F, A	١	2,76	۲, ۱	0,67	+7+1	340+7+12=359 =359/890=0,40	59/890 = 0,4	$0.366^{-3}/17.55 \times 10^{-3}$	8,775.10—8+ +0.366.10—8	$\begin{array}{c c} +0.300 \cdot 10^{-3} \\ =9.14 \cdot 10^{-3} \\ 0.52 \end{array}$	ر. ا م	9, 14.10-3	7+4+52=63	0,07	359+63=422	0,47	
		89		В, Тл	0,365	0,868	0,71	0,58	340		<u>.</u>		X∞ 4 26.0			<u>б</u>	7+4		329		
	2 0. e.	• B6	E, B	Қоэффи- циеаты	$2400\left k_{\delta}=1,16\right 0,365$	$k_c = 0.97 \ 0.868 \ 2.76$	=0,9 <i>/</i>	$8080 k_c=0.97 0.58 0.67 $													
1		1		учас ∑д		22.00	5 8	0 60							,						
1	зина	ehe o	010	огП речн	2 40	5 430	5 5 5	808	1, A	. e.	8	ن .	vo	•	 	B. Bc	. A	e	Ą	نه .	
,	RHI TOTO	LINH	Mar.	Сред пути потк	1,0	25,0 146,0	0,13 0,13	63	$^{31} + F_{0}$	$\frac{1}{2} + F_c$		(i)	.ф., В	·	ж, (1), 387 ф,	` ⊕ " +:	(E) + E	2 (1) 2	$+F_{\rm nc}$	(1), 0.	
			Наименование участка		Зазор между сердечни- ком статора и полюсным	наконечником Зубцы статора Спинка статора	Сердечник полюса Зазор в стыке полюса и	Спинка ротора	$F_{b \text{ ac}} = F_b + F_{31} + F_{c1}, \text{ A}$	$F_{8,3c_*} = F_{8,3c}/F_{\Sigma(1)}$, 0. e.	$\Phi_{\rm s} = 1,02 \cdot 10^{-}$	$\Phi_{o_{\bullet}} = \Phi_{o}/\Phi_{(1)}, \text{ o. e.}$	$\Phi_{\rm nl} = \Phi + \Phi_{\rm o}$, B6	*	$\Phi_{11} = \Phi_{11}/\Psi_{11}, 0.5$	$\Phi_{\rm n,cp} = 0.5 (\Phi_{\rm n}$	$F_{\rm n.c} = F_{\rm n.c} + F_{\rm cs} + F_{\rm ns}$, 0. e.	$F_{\rm II,C*} =: F_{\rm II,C}/F$	$F_{\Sigma} = F_{\delta \text{ 3c}} + F_{\text{nc}}$, A	$F_{\Sigma_{\bullet}} = F_{\Sigma}/F_{\Sigma}(1), \text{ o. e.}$	

1-3		ŀ	l	F, A	3666	390 41	1572 275	æ	8	!	_		× į	2	ė.	••	1 2+		5229						
Таблица	1,3	64,35.10-8	4503	H,		60 53,3 37,0	143	3.60	2904-305	= 3258 - 3258	8,33.10-3	0,168	64,35.10-3+8,33×	1,467	68, 14. 10-8	70,40.10-8	572+83+275+	+41 = 1971	2761+1002=3763 3258+1971=5229	1,91					
Ta6.		2		В, Тл	1,01	1,975 1,95 1,57	8,1	74 0.45	2666	- II 	80		64,35)) 	86	5,	1572+	‡	3258+						
				F. A	2460 1,01	96 1.72	650 251		===		•		\/ ®		8	e Î	+19	2	=3763						
	1,2	59,4.10-	4157	H. A/cM	1	29,2 27 24,4	58,6	3,20	2460+190+111=	1.09	7,06.10-3	0,142	1-8+7	1,342	62,61.10-3	64,53.10-3	650 + 74 + 251 +	+27 = 1002 0.33	-1002	1,37					
		2		В, Тл	0,932	1,88	1,68	67 0,40	2460+	. "	7,($24.75 \cdot 10^{-3} + 2.72 \times 49.5 \cdot 10^{-3} + 5.58 \times 54.45 \cdot 10^{-3} + 6.26 \times 59.4 \cdot 10^{-3} + 7.06 \times 50.4 \cdot 10^{-3} + 5.08 \times 50.4 \cdot 10^{-3} + $	' 2	8	4	+029	+	27614						
				F, A	2257	78 19	429 230		78=				× 5	<u>.</u> ⊇		%	+	ທ	3194						
	-:	54,45.10-8	3810	<i>Н</i> ,	1	17,5 16,5 17,2	88,1	2,96	2257+114+78=	=2449 0.90	6,26.10-3	0,127)+8-0I	1,226	1	60,71.10-3	429 + 67 + 230	19==74 0.26	2449+745=3194	1, 16					
		54		В, Тл	2060 0,855	1,67	1,58	60 0,37	2257+	n -	6,5		54,45	!' ≥! ×		60,	4 50+	+	2449						
				F, A	2060	76 49 15	251		=6#		•		85°	21.		"	+02	Q	2731						
	1,0	49,5.10-3	3464	.H.	ı	11,7 9,05 13,4	23,7	0,33 2,64	2060+76+49=	=21850,80	5,58.10-3	0,113	0-3+5	1,113	۱.	55,11.10-3	251 + 60 + 220 +	15 0.19 24 19	2185+546=2731	0,					
		4		В, Тл	0,78	22.53	1,44	0,33	: -		ς,		49,5.1	,			251+	+	2185						
				F, A	1025	<u>8</u> 80	59 109	8	3=		•		7.72X			•	=9+		1276						
	0,5	24,75.10-8	1732	1732	1732	1732	1732	1732	<i>Н</i> , А/см	1	2,72	6,03	1,28	1025+18+23=	= 1066 0,39	2,72.10—s	0,055	10-3+5	24,75·10~3+2,72× ×10~3=27,47·10~3 0,555	27,47.10-8	47.10	86. 109.	=210 0,07	0.06	0,47
1		24		В, Тл	0,39	$\begin{array}{c} 32580k_{\rm c}\!=\!0,950,7602,72\\ 16460k_{\rm c}\!=\!0,950,752,67\\$	$ \begin{array}{c ccccccccccccccccccccccccccccccccccc$	$223 81 150 _{k_c=0.98} 0.16 1.28$	1025-	11	8		24,75.	2		27,	65 + 30 + 109 + 6 =		1066						
	E 0. e	8	E. B	Қо э ффи- циенты	$63700k_{5}=1,320,39$	0,0,0, 8,9,9	0,98	-0,98																	
	θ.	6			- 0 - 0 - 0 - 0	10 4 C	= 0 0 (%)	0/kc=	A	٠.	9					æ,	i								
R	юпе ени ви		MILE BY OTOP CTIKE		63 70	32 58 16 46 1	38 38 38 38	81 15	F_{c1}	ò	S, B		8		್ತಿ	(E)	38	e	Α,	ن ف					
		LHN	RHA BM N OTOI	10 I 11) I 10 I	2,5	65 158 12	0,19	223	+ 15	F_{Σ} (1),	•	(E)	e,	Þ(1),	,47 Φ	₩ +ê	+ 5	9 17 1	+ F.	e E					
		Наименозание мастка			eq-	ным наконечником Зубцы статора Спинка статора Зубщы полюсного на- конечника	Сердечник полюса Зазор в стыке полю- са и сердечника ро-	тора Спинка ротора	$F_{33c} = F_3 + F_{31} + F_{c1}, A$	$F_{\delta 3c_a} = F_{\delta 3c/1}$	$\Phi_{s} = 2,55.10^{-6} F_{s,3c}, B_{c}$	Ф ′° Ф = * Ф	$\Phi_{n1} = \Phi + \Phi_{\sigma}, B6$	$\Phi_{ni*} = \Phi_{ni}/\Phi_{(1)}, \text{ o. e.}$, 4 4 = 4 + 0;	$\Phi_{\rm n.cp} = 0, 5 (\Phi_{\rm g})$	$F_{\rm nc} = F_{\rm n} + F_{\rm c2} + F_{32}$, A	$F_{\rm nc*} = F_{\rm nc}/F_{\rm s}$	$F_{\Sigma} = F_{\lambda 3c} + F_{\pi c}$, A	$^{\prime}{}_{\Sigma_{\bullet}}=^{\prime}{}_{\Sigma}/^{\prime}{}_{\Sigma}$					

Аналогичным образом выполнены расчеты магнитной цепи при других значениях магнитного потока; в частности, при $\Phi=1,2;$ 1,3 о. е. В рассматриваемых примерах магнитная индукция в сердечнике полюса превышает 1,6 Тл, в связи с этим расчет МДС произведен с учетом изменения величины магнитного потока, по высоте полюса согласно (11-97) — (11-103). Результаты расчетов сведены в табл. 11-2 и 11-3, по которым построены характеристики х. х., приведенные на рис. 11-15.

§ 11-7. Активное и индуктивное сопротивления рассеяния обмотки статора

Определение активных и индуктивных сопротивлений обмотки статора необходимо для расчета режима х.х., номинальных параметров и рабочих характеристик синхронной машины.

Активное сопротивление обмотки статора рассчитывают для температуры 20 °C; при определении рабочих характеристик егоприводят к стандартной рабочей температуре, соответствующей

классу нагревостойкости применяемой изоляции путем умножения на коэф-

фициент $m_{\rm T}$ (см. § 4-1).

При

При расчете индуктивных сопротивлений обмотки статора поле рассеяния (как в асинхронных машинах, § 9-8) условно разбивают на составляющие: пазовое, дифференциальное и лобовых частей обмоток. Для каждой составляющей определяют магнитную проводимость, суммируют эти проводимости и по ним рассчитывают индуктивное сопротивление обмотки.

этом необходимо

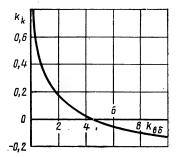


Рис. 11-16. Зависимость $k_{\kappa} = -f(k_{\kappa \lambda})$

виду, что коэффициент проводимости дифференциального рассеяния λ_{π} , связанный с высшими гармоническими поля статора, для явнополюсных синхронных машин обычно меньше, чем для асинхронных, в связи с большим воздушным зазором. Влияние формы воздушного зазора на λ_{π} учитывают поправочным коэффициентом C_{π} . При равномерном зазоре $C_{\pi}=1$: при эксцентричном — $C_{\pi}=0.85\div0.95$ (меньшее значе-

иметь

ние принимают при $\delta''/\delta' = 1,5$ и $\alpha > 0,7$)

$$\lambda_{A1} = 0.03 \tau \alpha' C_A / (\delta k_\delta q_1).$$
 (11-118)

Коэффициент дифференциального рассеяния обмотки статора $k_{\rm Al}$ определяют по табл. 9-23. При нахождении коэффициента $k_{\rm Pl}$ по табл. 9-22 под $z_{\rm 2}$ следует понимать число пазов (стержней) демпферной обмотки, приходящееся на один полюс. При отсутствии демпферной обмотки полагают $k_{\rm Pl}=1$.

При определении индуктивного сопротивления рассеяния обмотки статора синхронной машины следует учитывать также рас-

Примеры расчета машин

6. Активное и индуктивное сопротивление обмотки статора для установившегося режима

После- дова- тель- ность расче- та	Условные обозначе- ния	Источник	Синхронный регенератор	Синхронный двигатель
288	r ₁ , O _M	(9-178)	$70.890/(57.1.6.1,539.10^{8}) = 0.118$	$360 \cdot 1776/(57 \cdot 1 \cdot 2 \cdot 5, 1 \cdot 10^8) =$ = 1,099
289	r _{1*} , o. e.	(9-179)	$0,118.54,1 \sqrt[3]{400} = 0,0276$	$1,099.45,5 \ \sqrt{3}/6000 = 0,0144$
290	Проверка r _{1*} , о. е.	(9-180)	$\frac{3,14 \cdot 286 \cdot 253 \cdot 5,86}{114 \cdot 10^4 \cdot 3 \cdot 400} \times$	$\frac{3,14\cdot630\cdot497\cdot4,45}{114\cdot10^4\cdot3\cdot6000}$ ×
			$\times \frac{890 \sqrt[3]{3}}{54,1} = 0,0276$	$\times \frac{1776 \sqrt[7]{3}}{45,5} = 0.0144$
291	<i>r</i> д, Ом	(9-178)	$7.890 (57.2.6.1,539.10^{8}) = 0.006$	$ \begin{array}{c} 3 \cdot 1776 / (57 \cdot 4 \cdot 2 \cdot 5, 1 \cdot 10^{3}) = \\ = 0,0023 \end{array} $
292	Размеры паза, мм	р и с. 9-7 и 9-9,	$b_{\text{III}} = 4,4$; $b_2 = 12,7$; $h_{\text{KI}} = 3$; $h_{\text{III}} = 0,5$; $h_{\text{II}} = 25,0$; $h_2 = 0,06$; $h_1 = 17,8$	$b_{\text{m1}} = 14.5; h_{\text{m1}} = 1; h_{\text{K1}} = 3.5; h_{\text{s}} = 2.55; h_{\text{m1}} = 65; h_{\text{s}} = 5;$
293	$k_{\mathfrak{gl}}$	табл. 9-21 (9-181)	$h_2 = 0.06; h_1 = 17.8$ $0.4 + 0.6 \cdot 0.762 = 0.86$	$h_1 = 47.6$ 0,4+0,6.0,89=0,93
294	$k'_{\beta 1}$	(9-182)	$0,2+0,8\cdot0,762=0,81$	$0,2+0,8\cdot0,89=0,91$
295	λ ₁₁	(9-185)	$\frac{17.8 \cdot 0.86}{3 \cdot 12.7} + \left(\frac{3 \cdot 3}{12.7 + 2 \cdot 44} + \right)$	-
29 6	λ_{n1}	(9-187)	$+\frac{0.5}{4.4} + \frac{0.6}{12.7} 0.81 = 1,154$	$\frac{\frac{5}{4 \cdot 14,5} + \frac{47,6-5}{3 \cdot 14,5}}{\times 0.93 + \frac{3,5+1+2.55}{14,5}} \times$
297	λ _{д1}	(11-118)	_	$0.03 \frac{247.3 \cdot 0.66 \cdot 0.95}{2.5 \cdot 1.32 \cdot 3} = 0.47$
29 8	λ _{л1}	(9-191)	$0.34 \frac{3.5}{160} (284-0.64 \times$	$0,34 \frac{3}{445} (443-0.64 \times$
299	k _{вð}	(11-120)	(0.762.224.5) = 1.3 (4.5/(1.1.16) = 3.78	(0.89.247.3) = 0.69 (14.5/(2.5.1.32) = 4.39
300	$k_{\rm K}$	рис. 11-16	0,02	0,01
301	$\lambda_{\mathbf{k}}$	(11-119)	$0.04+0.02+0.07\times$	$0.04+0.01+0.07\times$
302	λ ₁	(11-121)	$\times V$ $\overline{(21,4-4,4)/4,4} = 0,2$ 1,154+1,092+1,3+0,2= =3,8	$\times V \overline{(27.5-14.3)/14.3}=0.11$ 1.92+0.47+0.69+0.11= =3.17
30 3	х _о , Ом	(9-193)	$\frac{1,58 \cdot 50 \cdot 160 \cdot 70^{2}}{2 \cdot 3,5 \cdot 10^{8}} 3,8 = \\ = 0,336$	$\begin{array}{c} \frac{1,58 \cdot 50 \cdot 445 \cdot 360^2}{4 \cdot 3 \cdot 10^8} & 3,17 = \\ = 12,05 & \end{array}$
3 04	χ _{σο} , ο. e.	(9-194)	$0,336.54,1.\sqrt[3]{400} = 0,0787$	$12,05.45,5.\sqrt{3}/6000 = 0,159$
3 0 5	Проверка х _о , о. е.	(9-195)	$\frac{0,39 (286 \cdot 253)^2 160 \cdot 3,8}{\sqrt{3.400 \cdot 54,1 \cdot 1,42 \cdot 10?}} = 0,0788$	$ \frac{0,39 (630.497)^{3} 445.3,17}{\sqrt{3.6000.45,5.72.10?}} = 0,159 $

сеяние между коронками зубцов, коэффициент проводимости которого

$$\lambda_{\kappa} = 0.04 + k_{\kappa} + 0.07 \sqrt{(t_1 - b_{\text{m1}})/b_{\text{m1}}}$$
 (11-119)

Здесь $b_{\rm m1}$ — ширина открытия паза (при открытых пазах $b_{\rm m1}$ — $b_{\rm m1}$); $k_{\rm R}$ — коэффициент, учитывающий влияние открытия пазов статора на магнитную проводимость рассеяния между коронками зубцов, определяемый в зависимости от коэффициента зубцовой зоны статора (рис. 11-16)

$$k_{\rm B\delta} = b_{\rm ml}/(\delta k_{\rm \delta})$$
. (11-120)

Суммарный коэффициент магнитной проводимости потока рассеяния обмотки статора

$$\lambda_1 = \lambda_{\pi 1} + \lambda_{\pi 1} + \lambda_{\pi 1} + \lambda_{\kappa}. \tag{11-121}$$

Здесь коэффициенты магнитной проводимости потока рассеяния определяют для пазовой части λ_{n_1} — по (9-185) — (9-187) для лобовых частей λ_{n_1} — по (9-191). При этом значение h_i должно быть уменьшено на $h_{n,n}$, определяемую по (11-45).

Правильность определения активного и индуктивного сопротивления обмотки статора проверяют путем расчета r_{1*} и x_{0*} по разным формулам (9-179), (9-180), (9-194) и (9-195), результаты расчета должны совпадать. Сопротивления обмотки статора рассчитывают в последовательности, изложенной в § 9-8.

Пример расчета см. на стр. 350.

§ 11-8. Расчет магнитной цепи при нагрузке

Основные положения. При нагрузке обмотка статора создает поле реакции якоря. Из-за неравномерности воздушного зазора и соответственно магнитного сопротивления вдоль окружности расточки статора явнополюсных синхронных машин возникает необ-

Таблица 11-4

	Значения коэффициентов при											
Œ	δ	''/ð'=1		- 811	/ δ'=1. 5		δ''/δ'=2					
	∂δ/τ=0	0,01	0,3	δ/τ=0	0,01	. 0,03	δ/τ=0	0,01	0,03			
Қоэффициент k_{ad}												
0,5 0,6 0,7 0,8 0,9	0,91 0,88 0,85 0,82 0,80	0,90 0,87 0,84 0,81 0,80	0,89 0,86 0,83 0,80 0,79	0,93 0,90 0,87 0,85 0,83	0,92 0,89 0,86 0,84 0,82	0,91 0,88 0,86 0,84 0,82	0,93 0,90 0,88 0,85 0,83	0,92 0,89 0,87 0,84 0,82	0,91 0,88 0,87 0,84 0,82			
			Kos	ффициент	kaq							
0,5 0,6 0,7 0,8 0,9	0,2 0,29 0,39 0,50 0,64	0,27 0,35 0,44 0,55 0,68	0,35 0,42 0,51 0,61 0,71	0,18 0,25 0,35 0,45 0,56	0,25 0,32 0,40 0,50 0,61	0,34 0,40 0,48 0,56 0,63	0,17 0,22 0,31 0,40 0,50	0,23 0,30 0,37 0,45 0,53	0,33 0,38 0,44 0,51 0,57			

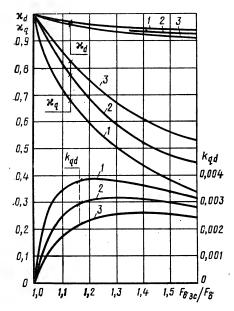


Рис. 11-17. Зависимость $k_{q\,d}$, \varkappa_d , $\varkappa_q = f(F_{\delta\,sc}/F_{\delta})$: I- при $\delta''/\delta'-1$; 2- при $\delta''/\delta'-1,5$; 3- при $\delta''/\delta'-2$

ходимость рассматривать действие реакции якоря F_a по продольной d и поперечной q осям в отдельности. При этом $F_d = F_a \sin \psi$, $F_q = F_a \cos \psi$. Здесь ψ — угол сдвига между током якоря I_1 и ЭДС E_{6d} , наведенной результирующим продольным потоком.

МДС обмотки возбуждения при нагрузке можно определить, используя векторную диаграмму Блонделя и частичные характеристики намаг-

ничивания машины.

При построении векторной диаграммы для определения ЭДС, наведенных полями реакции якоря, используют характеристику х. х. При этом МДС F_d и F_q обмотки статора заменяют эквивалентными по своему действию МДС F_{ad} — $=k_{ad}F_d$ и F_{aq} — $k_{aq}F_q$ обмотки возбуждения, вводя коэффициенты k_{ad} и k_{aq} . Значения коэффициентов k_{ad} и k_{aq} в зави-

симости от величины полюсной дуги α при разных величинах и форме воздушного зазора δ (без учета насыщения) приведены в табл. 11-4.

Насыщение магнитной цепи уменьшает первую гармонику продольного поля. При определении F_{ad} и F_{aq} насыщение обычно учитывают приближенно введением поправочных коэффициентов \varkappa_d и \varkappa_q , значения которых в зависимости от степени насыщения, выраженной отношением $F_{\delta \, 3c}/F_{\delta}$ (при отношении зазоров $\delta''/\delta' = 1,0 \div 2,0$), приведены на рис. 11-17.

Влияние поперечного поля на величину первой гармоники продольного поля равноценно действию добавочной МДС F_{qd} : при концентричном зазоре

$$F_{qd} = k_{qd} \frac{b_{\text{H},\pi}}{\delta} F_a \cos \psi; \qquad (11-122)$$

при эксцентричном зазоре

$$F_{qd} = k_{qd} \frac{\tau}{\delta} F_a \cos \phi. \tag{11-123}$$

Значения коэффициента k_{qd} приведены на рис. 11-17.

Продольная МДС, соответствующая продольной МДС реакции якоря с учетом поперечного поля, будет

$$F_{ad}' = F_{ad} + F_{qd}. {11-124}$$

Необходимая величина МДС обмотки возбуждения при нагрузке определяется суммой МДС $F_{\delta d}$, необходимой для создания про-

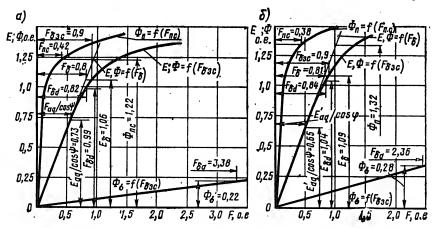


Рис. 11-18. Частичные характеристики намагничивания к примерам расчета: a— генератора; δ — двигателя

дольного магнитного потока в воздушном зазоре (который в свою очередь наводит в обмотке статора ЭДС E_{od}), продольной МДС F_{ad} и МДС для роторных участков магнитной цепи F_{nc} .

Расчет МДС возбуждения при нагрузке. Режим нагрузки синхронной машины определяется фазным током I_1 , фазным напряжением U_1 и коэффициентом мощности $\cos \varphi$. Для определения потока рассеяния полюсов при нагрузке используют частичные харак-

теристики намагничивания (рис. 11-18) *: Ф.= $=f(F_{\delta 3.c*}),$ $\Phi_{\sigma \bullet} =$ $=f(F_{\delta 3.c*})$ и $\Phi_{n*}=f(F_{n.c*})$. Для заданного режима нагрузки (обычно номинального) строят векторную диаграмму Блонделя (в физических или относительных единицах), начиная с вектора напряжения U_1 , направляемого по оси ординат (рис. 11-19). При построении векторной диаграм-

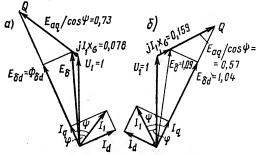


Рис. 11-19. Векторные диаграммы к примерам расчета:

а— генератора; б— двигателя

На рис. 11—18 знак «*» опущен.

мы и частичных характеристик намагничивания в относительных единицах за базисные принимают значения магнитного потока Φ при номинальном фазном напряжении и соответствующие ему МДС обмотки возбуждения $F_{\Sigma(1)}$ и ЭДС $E_0 = U_{1 \text{H}}$.

Под углом φ к U_1 в сторону опережения или отставания в зависимости от заданного характера нагрузки (см. рис. 11-19) строят вектор тока I_1 . К вектору U_1 прибавляют вектор падения напряжения в индуктивном сопротивлении рассеяния статора j Ix_{σ} и определяют ЭДС E_{δ} от результирующего магнитного потока взаимоиндукции $\Phi_{\rm B}$ в воздушном зазоре δ .

По частичной характеристике $\Phi = f(F_{0sc})$ (см. рис. 11-18) и прямой, являющейся продолжением прямолинейной части этой характеристики, для ЭДС E_0 , полученной из векторной диаграммы, определяют значения F_{0sc} и F_0 , отношение которых F_{0sc}/F_0 при-

ближенно выражает степень насыщения машины.

Для известных значений α , δ , δ''/δ' , $F_{\rm osc}/F_{\rm o}$ по кривым (см. рис. 11-18) и табл. 11-2 находят значения коэффициентов χ_d , χ_q , k_{qd} , k_{ad} , k_{aq} .

... Амплитуда МДС реакции якоря

$$F_a = 0.45 m_1 \, w_1 k_{001} \, I_1 \, k_{\Phi a} / \rho. \tag{11-125}$$

При этом для явнополюсных машин обычного исполнения принимают коэффициент формы поля реакции якоря $k_{\Phi a}=1$. При гребенчатой конструкции полюсных наконечников ротора $k_{\Phi a}=1,0\div1,15$.

Для учета возможных технологических отклонений параметров магнитной цепи от расчетных полученное значение МДС возбуждения увеличивают на 10—20%.

Магнитную цепь при нагрузке рассчитывают в такой последовательности.

Строят частичные характеристики на_ магничивания: $\Phi = f(\hat{F}_{\delta 3c}), \Phi_{\sigma} = f(\hat{F}_{\delta 3c})$ $\Phi_{\rm m} := f(F_{\rm m2}) \quad (\text{o. e.})$ Строят векторную диаграмму Блонделя (о. е.) (рис. 11-19) ЭДС, индуктированная магнитным потоком воздушного зазора (о. е.) МДС для магнитной цепи воздушного зазора и статора (о. е.) МДС для воздушного зазора (о. е.) Предварительный коэффициент насыщения магнитной цепи статора Поправочные коэффициенты, учитывающие насыщение магнитной цепи Коэффициенты реакции якоря Коэффициент формы поля реакции якоря Амплитуда МДС обмотки статора (А) То же, в относительных единицах Поперечная составляющая МДС реак-

ции якоря, с учетом насыщения, отнесенная к обмотке возбуждения (о. е.)

По форме табл. 11-2 и 11-3, рис. 11.18

По форме рис. 11-19

 E_{δ} по векторной диаграмме рис. 11-19 (на рис. 11-19 знак «*» опущен) $F_{\delta sc}$ — по рис. 11-18

$$F_{\delta}$$
 — по рис. 11-18 $k'_{\text{Bac}} = F_{\delta 3 \mathbf{e}}/F_{\delta}$ (11-126)

 \varkappa_d , \varkappa_q , k_{qd} — по рис. 11-17

 k_{ad}, k_{aq} — по табл. 11-4 $k_{\Phi a}$ — по § 11-8

$$F_a - \text{no} (11-125)$$

 $F_{a*} = F_a/F_{\Sigma}$ (11-127)
 $F_{aa*}/\cos \psi = \varkappa_a k_{aa} F_{a*}$ (11-128)

ЭДС обмотки статора, обусловленная действием МДС $F'_{aq}/\cos \psi$ (о. е.) Направление вектора ЭДС E_{bd} , определяемое построением вектора $E_{aq}/\cos \psi$ на продолжении вектора ilx_{σ} (точка Q) Продольная МДС реакции якоря

с учетом влияния поперечного поля при концентричном зазоре То же, при эксцентричном зазоре

Продольная составляющая ЭДС, наводимая в обмотке статора результирующим потоком по продольной оси Φ_{δd}, (o. e.)

МДС по продольной оси, необходимая для создания ЭДС $E_{s,t}$ (о. е.)

Результирующая МДС по продольной оси (о. е.)

Магнитный поток рассеяния при действии МДС $F_{\delta a}$ (o. e.).

Результирующий магнитный поток (o. e.)

МДС, необходимая для создания магнитного потока Фп (о. е.)

МДС обмотки возбуждения при нагрузке (о. е.)

Тоже (А)

 $E'_{ag*}/\cos \psi$ — по рис. 11-18 ψ, cos ψ, sin ψ — no puc. 11-19

$$F'_{ad*} = \kappa_d k_{ad} F_{a*} \sin \psi + k_{qd} F_{a*} \cos \psi \cdot \tau \alpha' / \delta$$
(11-129)

$$F'_{ad} \approx \kappa_d k_{ad} F_{a\bullet} \sin \psi + k_{qd} F_{a\bullet} \cos \psi \cdot \tau/\delta$$

$$(11-130)$$
 $E_{bd} = \Phi_{bd} - \text{no puc. } 11-19$

$$F_{bd}$$
 — по рис. 11-18

$$F_{\delta a_{\bullet}} = F_{\delta d_{\bullet}} + F'_{ad_{\bullet}} \tag{11-131}$$

 Φ_{a} — по рис. 11-18

$$\Phi_{\Pi \bullet} = \Phi_{\delta d_{\bullet}} + \Phi_{\sigma_{\bullet}} \tag{11-132}$$

 $F_{\rm me}$ — по рис. 11-18

$$F_{\text{m.H*}} = F_{\delta a_{\text{m}}} + F_{\text{mc}_{\text{m}}}$$
 (11-133)

$$F_{\pi,H} = F_{\text{2Ho}} F_{\Sigma (1)} \tag{11-134}$$

Примеры расчета машин

7. Расчет магнитной цепи при нагрузке

Последователь- ность расчета	Условные обовначения	Источ ник	Синхрониы й генератор	Синхронный двягатель
306	По данным вания в о.е	табл. 11-2 и . (рис. 11-18)	11-3 строим частич $\Phi = f(F_{b3c}); \Phi_{m} = f(F_{b3c})$	ные характеристики намагничи- $F_{ m mc}$); $\Phi_{\sigma} = f(F_{\delta 3c})$
307	Строим вект ным данным			11-19) по следующим исход-
			U_1 =1; I_1 =1 cos φ =0,8 φ =36,87° (отстающий) $x_{\sigma_{\varphi}}$ ==0,078	$U_1=1; I=1; \cos \varphi=0,9 \varphi=25,84$ (опережающий) $x_{\sigma_{\varphi}}=0,159$
308	$E_{\rm R}$, o.e.	рис. 11-19	1,06	1,09
309	F_{δ} , o.e.	рис. 11-18	0,8	0,81
310	E. o.e.	рис. 11-18	0,9	0,90
311	k' _{Hac}	(11-126)	0,9/0,8=1,13	0,90/0,81=1,11
312 313	x _d , o.e.	рис. 11-17	0,95	0,97
314	u_q , o.e.	То же рис. 11-17	0,67 0,0036	0,80 0,0025
315	k _{ed} k _{ad}	табл. 11-4	0,85	0,87
		•	•	

Условные обозначения	Источник	Синхронный г е нератор	Синхронный двигатель
k _{aq} k⊕a F _a , A	табл. 11-4 § 11-8 (11-125)	0,32 1,05 0,45·3·70×0,89× ×54,1·1,05/2= -2388	$0,34 1,0 0,45 \cdot 3 \cdot 360 \cdot 0,94 \cdot 45,5 \cdot 1,0/4 = =5196$
F_{a*} , o.e. $F_{aq}/\cos \psi$,	(11-127) (11-128)	2388/890=2,68 0,67·0,32·2,68=	5196/2718 = 1,91 $0,80 \cdot 0,34 \cdot 1,91 = 0,52$
$E_{aq}/\cos \Psi$,	рис. 11-18	0,73	0,65
ф, град cosф sinф	рис. 11-19 То же	61° 0,48 0,87	50° 0,64 0, 7 6
F'ade, O.e.	(11-129)	X0,87+0,0036X X2,68·0,48X X224,5·0,66/1=	. —
F'ad, o.e.	(11-130)	=2,56	0,97.0,87.1,91.0,76+0,0025
$E_{\delta d} = \Phi_{\delta d}$	рис. 11-19	0,99	$\times 1,91.0,64.247,3/2,5=1,52$ 1,04
	рис. 11-18	0,82	0,84
	(11-131)	0,82+2,56=3,38	0,84+1,52=2,36
Φ_{σ} , o.e.	рис. 11-18	0,23	0,28
Φ _{π+} , ο.e.	(11-132)	0,99+0,23=1,22	1,04+0,28=1,32
		0,42	0,38
$F_{\text{II.H} \bullet}$, o.e.	(11-133)	$\begin{bmatrix} 3,38+0,42=3,8 \\ 3,8\cdot890=3382 \end{bmatrix}$	2,36+0,38=2,74 2,74 2718=7450
	kaq kaq kaq kaq Fa, A Faq/cosy, o.e. Eaq/cosy, o.e. y, град cosy siny F'ad, o.e. Ead — Фad, o.e. Fad, o.e. Фa, o.e. Fan, o.e. Fine, o.e. Fine, o.e.	k_{aq} k_{aq} $k_{\Phi a}$ f_a , h_a ,	обозначения источник источни

§ 11-9. Система возбуждения

Питание системы возбуждения современных явнополюсных синхронных машин с h ≤ 500 мм осуществляется через статические выпрямительные регулирующие устройства от дополнительных обмоток, закладываемых в те же пазы статора, где расположена основная обмотка. В этом случае вопрос о напряжении возбуждения и параметрах обмотки возбуждения решается в комплексе с параметрами дополнительной обмотки статора.

В случае, когда дополнительную обмотку выполняют аналогично основной, напряжение на ее зажимах $U_{\rm A}$ может быть рассчитано по соотношению витков $W_{\rm A}$ и $W_{\rm I}$. Напряжение на обмотку возбуждения подают через контактные кольца и металлографитные щетки марки МГ4. В связи с этим при нахождении напряжения воз-

буждения должно быть учтено падение напряжения в щеточном контакте $\Delta U_{\mathbf{m}} \approx 2$ В.

Обмогку возбуждения явнополюсных синхронных машин выполняют так же, как и у машин постоянного тока, в виде катушек, размещаемых на сердечниках полюсов ротора. Полюсные катушки синхронных машин небольшой мощности ($h \le 315$ мм) изготовляют многослойными из изолированного медного провода прямо угольного поперечного сечения, площадью не более 25 мм^2 (по технологическим соображениям), при предпочтительном соотношении сторон проводника в пределах 1,4-1,8. Провод наматывают на широкую сторону. Изоляцию обмотки ротора выполняют по приложению 23. При выборе марки провода следует руководствоваться табл. 10-14.

Многослойные катушки выполняют либо в виде ровных параллелепипедов, либо ступенчатой формы, которая дает возможность лучше использовать междуполюсное окно.

Площадь поперечного сечения проводника не должна быть менее 6,0 мм², иначе снижается заполнение катушки медью и ухудшается теплоотдача; по этой же причине не рекомендуется применять провода с круглым поперечным сечением. Если это условие не соблюдается, то следует перейти на более низкое напряжение возбуждения, с внесением необходимых изменений в параметры дополнительной обмотки статора.

В синхронных машинах большей мощности (при h>315 мм) обмотки возбуждения изготовляют в виде однослойных катушек из неизолированного медного проводника, намотанного на ребро. Изоляцию обмотки выполняют по приложению 23. Крайние витки катушки выполняют с усиленной изоляцией, толщиной ~ 2 мм.

Проверка возможности размещения обмоток полюсов в междуполюсном окне состоит в расчете размеров катушек по ширине и высоте, с последующим вычерчиванием в масштабе эскиза междуполюсного окна.

В многослойных катушках из изолированных проводников прямоугольного поперечного сечения производят раскладку проводников, определяя их количество по ширине $N_{\mathbf{m}}$ и по высоте $N_{\mathbf{B}}$.

В тех случаях, когда между соседними полюсами недостаточно места для размещения обмотки, однослойные катушки выполняют ступенчатыми из двух секций. Секцию катушки со стороны сердечника ротора выполняют из медной полосы меньшей ширины при равновеликой площади поперечного сечения проводника.

При определении размеров катушек следует иметь в виду, что при намотке и пропитке катушки разбухают. Это разбухание учитывают соответствующими коэффициентами, указанными в § 10-10.

При выборе формы и марки провода для полюсных катушек синхронных машин следует исходить из данных табл. 10-14. При определении размеров полюсных катушек учитывают толщину изоляции $b_{\rm H}$ и необходимый зазор $b_{\rm 3}$ между изолированным сер-

дечником полюса и катушкой, двустороннее значение которых приведено ниже:

Форма полюсных катушек зависит также от размеров поперечного сечения сердечника полюса и провода. Многослойные по-

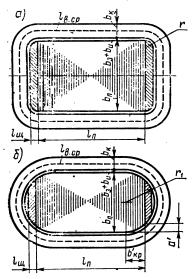


Рис. 11-20. Эскизы полюсных катушек:

a — однослойная при $b_{\pi} > 200$ мм и многослойная; δ — однослойная при $b_{\pi} \leqslant 200$ мм

люсные катушки выполняют в соответствии с рис. 11-20,a. Однослойные катушки, намотанные из неизолированного медного провода на ребро, при $b_{\pi} \geqslant 200\,$ мм, тоже выполняют в соответствии с рис. 11-20,a, что обеспечивает минимальные допустимые радиусы закругления проводов, исключающие возникновение в них трещин при намотке; при $b_{\pi} < < 200\,$ мм однослойные катушки

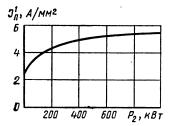


Рис. 11-21. Средние значения $J_{\pi}' = f(P_2)$

выполняют по рис. 11-20, б. При этом следует придерживаться соотношения:

Обмотку возбуждения рассчитывают в такой последовательности.

Напряжение дополнительной обмотки статора (В)

Предварительная средняя длина витка обмотки возбуждения (мм)

Предварительная площадь поперечного сечения проводника обмотки возбуждения (мм²)

Предварительная плотность тока в обмотке возбуждения (А/мм²)

Предварительное количество витков одной полюсной катушки

Расстояние между катушками смежных полюсов (мм)

$$U_{\pi} = U_{1} \omega_{\pi} / \omega_{1} \tag{11-135}$$

$$l'_{cp,\pi} = 2.5(l_{\pi} + b_{\pi})$$
 (11-136)

$$S' = \frac{1,15m_{\rm T}2pF_{\rm m,n}l'_{\rm cp,m}}{57(U_{\rm m}-2)\cdot 10^3}$$
(11-137)

J' п -- по рис. 11-21

$$w'_{\pi} = 1,15F_{\pi,\pi}/(J'_{\pi}S')$$
 (11-138)

$$a_{K} = \frac{l_{\pi}\tau}{h'_{\pi} \cdot 10^{3}} + a_{\Pi \text{om}}$$
 (11-139)

Многослойная полюсная катушка

Марка провода Размеры проводника без изоляции (мм)

То же, с изоляцией

Площадь поперечного сечения проводника (мм²)

Предварительное наибольшее количество витков в одном слое

Предварительное количество слоев обмотки по ширине полюсной катушки

Раскладка и уточнение числа витков катушки

Размер полюсной катушки по ширине (мм)

Размер полюсной катушки по высоте (мм)

Средняя длина витка катушки (мм)

По табл. 10-14 $a \times b$ — по приложению 2

 $a' \times b'$ — по приложению 3 S — по приложению 2

$$N'_{\rm B} = (h_{\rm m} - h_{\rm mp})/(1,05b')$$
 (11-140)

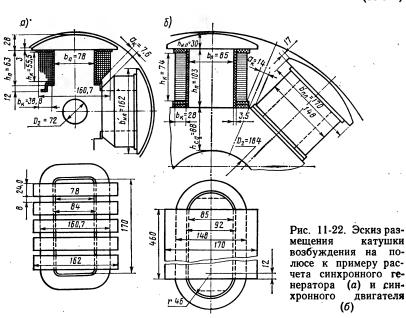
$$N'_{\rm m} = w'_{\rm E}/N'_{\rm B} \tag{11-141}$$

$$N_{\rm B}$$
, $N_{\rm m}$, $w_{\rm m}$ — по рис. 11-22, a

$$b_{\rm m,u} = 1,05 N_{\rm m} a'$$
 (11-142)

$$h_{\rm R,n} = 1,05 N_{\rm B} b'$$
 (11-143)

$$l_{cp,\pi} = 2(l_{\pi} + b_{\pi}) + \pi[b_{\pi} + 2(b_{\theta} + b_{\pi})]$$
(11-144)



Однослойная полюсная катушка

Предварительный размер проводника обмотки из неизолированной полосовой меди, навиваемой на ребро, по ширине (мм)

То же, по толщине

Размеры проводника без изоляции (мм)

Площадь поперечного сечения проводника (мм²)

$$b' = \frac{\pi(D_1 - 2\delta' - 2h_{\text{H.п}} - 2h_{\text{\Pi}}')}{4p} -$$
 $-0.5 [b_{\text{m}} + 2(b_3 + b_{\text{H}}) + a_{\text{K}}]$ (11-145)
 $a = [h'_{\text{n}} - 2(b_s + b_{\text{m}}) - b_{\text{np}}]/w_{\text{m}}$ (11-146)
 $a \times b$ — по приложению 2

S — по приложению 2

Минимальный допустимый радиус за $r_{\min} > 0.05b^2/a$ (11-147)кругления проводника (мм) Фактический средний радиус закруг $r_1=0,5[b_n+2(b_n+b_n)]$ (11-148)ления проводника, навиваемого на ребро, по рис. 11-21,6 (мм) То же, по рис. 11-21,a $r_1 = l_m + b_s + b_m$ (11-149)Размер полюсной катушки по шири $b_{K,\Pi} = b - \pi 0$ puc. 11-22,6 Раскладка витков по высоте катушки N_в — по рис. 11-22,6 Размер полюсной катушки по высо $h_{\rm K} = 1.03[N_{\rm B}a + (N_{\rm B}-3)h_{\rm H} + h'_{\rm H}]$ те (мм) $l_{cp.\pi} = 2(l_{\pi}-2b'_{\kappa p}) + 2\pi(r_1+b_{\kappa.\pi})$ Средняя длина витка катушки, выполненной по рис. 11-20.6 $l_{cp.\pi} = 2(l_{\pi} + b_{\pi} - r_1) + 2\pi(r_1 + b_{\kappa,\pi})$ То же, выполненной по рис. 11-20.а Ток возбуждения при номинальной $I_{n,n}=F_{n,n}/w_n$ (11-153)нагрузке (А) Уточненная плотность тока в обмотке $J_{\pi}=I_{\pi,\pi}/(a_{\pi}S)$ (11-154)возбуждения (А/мм²) $L_{\pi} = 2pw_{\pi}l_{cp,\pi} \cdot 10^{-3}$ Общая длина всех витков обмотки (11-155)возбуждения (м) Масса меди обмотки возбуждения $m_{\rm M, II} = \gamma_{\rm M} \cdot 8.9 L_{\rm II} S \cdot 10^{-3}$ (11-156)Сопротивление обмотки возбуждения $r_{\pi} = L_{\pi}/(\rho_{M20}a_{\pi}S)$ (11-157)при температуре 20°C (Ом)

Здесь $h'_{\text{m}}=2$ мм — высота усиленной изоляции крайних витков катушки; $a_{\text{п}}$ — количество параллельных ветвей в цепи обмотки возбуждения; m_{T} — температурный коэффициент, принимаемый по табл. 4-1; наименьшее расстояние между катушками $a_{\text{дол}}=7$, при $h \leq 280$ мм и $U_1 \leq 660$ В; $a_{\text{дол}}=13$, при $U_1 = 6000$ В; $h_{\text{пр}}$ — толщина изолирующей шайбы из приложения 23; $U_{\text{m}}=U_{\text{m}}=0$ напряжение дополнительной обмотки за вычетом падения напряжения в щеточном контакте, равного 2 В; $\rho_{\text{м20}}=57$ См/мкм — удельная электрическая проводимость меди при 20 °C.

 $I_{\text{m max}} = U_{\text{m}}/(r_{\text{m}}m_{\text{T}})$ $I_{\text{m max}}/I_{\text{m,m}}$

 $P_{\pi} = U_{\pi}I_{\pi} \max$

(11-158)

(11-159)

(11-160)

Максимальный ток возбуждения (А)

Номинальная мощность возбуждения

Коэффициент запаса возбуждения

Примеры расчета машин 8. Обмотка возбуждения

Последова- тель- ность расчета	Условные обозначения	Источник	Синхронный генератор	Синхронный двигатель
335 336 337	U_{π} , B $l'_{c_{\mathrm{D}},\pi}$, MM S' , MM ²	(11-135) (11-136) (11-137)	$400 \cdot 7/70 = 40$ $2.5 (170 + 78) = 620$ $\frac{1.15 \cdot 1.38 \cdot 4 \cdot 3382 \cdot 620}{57(40 - 2) \cdot 10^{3}} = 6.1$	$6000 \cdot 3/360 = 50$ $2.5 (460 + 85) = 1360$ $\frac{1.15 \cdot 1.38 \cdot 8 \cdot 7450 \cdot 1360}{57(50 - 2) \cdot 10^{3}} = 46.6$
338	Ј′ _п , А∕мм²	рис. 11-21	3,5	5,0
339	w' _n	(11-138)	$\frac{1,15 \cdot 3282}{3,5 \cdot 6,1} = 183$	$\frac{1,15.7450}{5.46,6} = 37,7 \approx 38$
340	a_{K} , mm	(11-139), § 11-9	$\frac{170 \cdot 224,5}{63 \cdot 10^3} + 7 = 7,6$	$\frac{460 \cdot 247,3}{103 \cdot 10^{8}} + 13 = 14,0$

(BT)

Последова- тель- ность расчета	Условные обозначения	Источник	Синхронный генератор	Синхронный двигатель
341	-	§ 11-9, табл. 10-14 рис. 11-20	Принимаем медный провод ПЭТП-155 прямоугольного сечения с двусторонней толщиной изоляции 0,15 мм, катушка многослойная	Принимаем неизолирован- ный ленточный медный про- вол. Изоляция между вит- ками — асбестовая бумага толщиной 0,3 мм, катуш- ка однослойная
342	$a \times b$, mm	прило- жение 2	1,90×3,15	-
343	$a' \times b'$, mm	то же	2,05×3,3	
344	S, mm ²	<	5,622	-
345	~N'a	(11-140)	$\begin{array}{c} (63-2\cdot5)/(1,05\cdot3,3) = \\ = 15,3 \end{array}$	
346	N'm	(11-141)	183/15,3=12	· _
347	N _m	puc. 11-22	Всего 18 слоев	_
			4 слоя по 16 витков 3 слоя по 13 витков 3 слоя по 10 витков 4 слоя по 8 витков 4 слоя по 6 витков	
348	N _B	рис. 11-22	16	
349	w_{π}	рис. 11-22	189	· -
35 0	b _{K.M} , mm	(11-142)	$1,05 \cdot 18 \cdot 2,05 = 38,8$	_
351	h _{K.H} , MM	(11-143)	1,05.16.3,3=55.5	_
352	Icp. E, MM	(11-144)	$2(170+78) + 3.14 \times$	
			$\times [38,8+6] = 650$	2 14 (620 0 0 0
353	<i>b</i> , мм	(11-145)	_ `	3,14 (630—2·2,2— —2·30—2·103)
054		(11.146)		$\begin{array}{c} 4.4 \\ -0.5 (85 + 7 + 14) = 17.6 \end{array}$
354 355	a, MM	(11-146)		(103-7-10)/38=2.3
300	$a \times b$, mm	прило- жение 2		1,56×28
356	S, MM ²	то же	<u></u>	43.2
357	r _{min} , MM	(11-147)		$0,05 \cdot 28^{2}/1,56 = 25,1$
358	7 ₁ , MM	(11-148)	<u></u>	0.5(85+7) = 46
35 9	b _{к.п} , мм	рис. 11-22,	_	28
360	$N_{\rm B}=w_{\rm m}$	рис. 11-22,	_	38
3 61	h _{K.II} , MM	(11-150)		$\begin{vmatrix} 1,03 & [38 \cdot 1,56 + (38-3) \times \\ \times 0,3+2 & [38-3] & [38-3] \end{vmatrix}$
362	<i>l</i> _{ср.п} , мм	(11-151)	_	$2(460-2\cdot13) + 3,14\cdot2\cdot46 + +28) = 1245$
363	<i>I</i> п.н, А	(11-153)	3382/189 = 17,9	7450/38=196
364	a_{rr}	§ 11-9	1	1 1
365	Ju. A/MM*	(11-154)	17,9/(1.5,622) = 3,18	196/(1.43,2) = 4,55
366	$L_{\mathbf{m}}$, M	(11-155)	4.189.650.10-3=492	8.38.1245.10-8=378
367	$m_{\rm M.m}$, Kr	(11-156)	$8,9.492.5,622.10^{-8}=27,7$	$8,9.378.43,2.10^{-8}=146,0$
368	$r_{\rm m}$, Om	(11-157)	$492/(57 \cdot 1 \cdot 5, 622) = 1,367$	$378/(57 \cdot 1 \cdot 43, 2) = 0,154$
369	I _{n max} , A	(11-158)	$(40-2)/(1,367\cdot 1,38) = 20,2$	P " ' ' ' ' ' ' ' ' ' ' ' ' ' ' ' ' ' '
37 0	$I_{\text{mmax}}/I_{\text{m.1}}$	(11-159)	[20,2/17,9=1,13]	226/196=1,15
371	$P_{\mathbf{m}}, \mathbf{B}_{\mathbf{T}}$	(11-160)	$(40-2)\ 20,2=770$	(50-2) 226=10 800
	ī	1	1	1

§ 11-10. Параметры обмоток и постоянные времени

Под параметрами обмоток синхронных машин обычно понимают их активные и индуктивные сопротивления, выраженные в физических или относительных единицах.

Определение активных и индуктивных сопротивлений обмоток статора и ротора необходимо для расчета номинальных параметров и рабочих характеристик синхронной машины в установившихся симметричных и несимметричных режимах, а также переходных процессов.

Некоторые параметры обмоток для установившихся режимов уже были определены в § 11-7—11-9. Расчет других сопротивлений обмоток и постоянных времени производят в такой последовательности.

Сопротивления обмотки статора для установившегося режима

Коэффициент продольной реакции kad — по табл. 11-4 якоря Коэффициент насыщения при E=0,5 $k_{\text{HaC }(0.5)} = 0.5F_{\Sigma}/(F_{\lambda} + F_{\pi s})$ (11-161) МДС для воздушного зазора при E = $F_{3,(1)}$ — по табл. 11-2 и 11-3 =1,0 (o. e.) $x_{ad*} = k_{ad}F_a/(k_{\text{Hac }0.5}F_{\delta.(1)})$ Индуктивное сопротивление продоль-(11-162)ной реакции якоря (о. е.) Коэффициент поперечной реакции k_{aa} — по табл. 11-4 якоря

Индуктивное сопротивление попереч- $x_{aq*} = 0.5k_{aq}(1+k_{\delta})F_a/k_{\text{Hac }(0.5)}F_{\delta}(1)$ ной реакции якоря (о. е.)

Синхронное индуктивное сопротивление по продольной оси (о. е.)

Синхронное индуктивное сопротивление по поперечной оси (о. е.)

(11-163) $x_{d*} = x_{ad*} + x_{a*}$ (11-164)

 $x_{a*} = x_{aa*} + x_{a*}$ (11-165)

Сопротивления обмотки возбуждения

Активное сопротивление обмотки возбуждения, приведенное к обмотке статора, при рабочей температуре, соответствующей принятому классу нагревостойкости изоляции (о. е.)

Коэффициент магнитной проводимости потоков рассеяния обмотки возбуждения

Индуктивное сопротивление обмотки возбуждения (о. е.)

$$r_{\pi e} = \frac{3.6 m_{\rm T} F_{a\rm H} k^2_{ad} l_{\rm cp.\pi}}{10^6 \Phi_{\rm f} w_{\rm n} S_{\rm B}}$$
(11-166)

$$\lambda_{\text{nE}} = \lambda_{\text{H.n}} + 0.65 \lambda_{\text{n.c}} + 0.38 \lambda_{\text{nB}}$$
 (11-167)

 $x_{n*} = 1,27k_{ad}x_{ad*} (1 +$ $+\frac{4k_{\mathrm{Hac}\;(0.5)}F_{\delta}l_{\mathrm{\Pi}}\lambda_{\mathrm{\Pi}\Sigma}}{\Phi\cdot10^{11}}$ (11-168)

Индуктивное сопротивление рассея $x_{\pi \sigma} = x_{\pi \bullet} - x_{\sigma d \bullet}$ (11-169)ния обмотки возбуждения (о. е.)

Сопротивления демпферной (пусковой) обмотки

Относительное деление $t_{2*}=\pi t_2/\tau$ зубцовое (11-170)демпферной обмотки (о. е)

Коэффициент распределения демпферной обмотки (углы выражены в радианах) Коэффициент магнитной проводимо-

сти потока рассеяния по зубцам полюсного наконечника

Коэффициент магнитной проводимости пазового рассеяния полюсов

Коэффициенты C_4 и C_a Коэффициент магнитной проводимости рассеяния лобовых частей демпферной обмотки по продольной оси То же, по поперечной оси

Коэффициент магнитной проводимости рассеяния демпферной обмотки по продольной оси

То же, по поперечной оси

Индуктивное сопротивление полной демпферной обмотки по продольной оси (о. е.)

То же, по поперечной оси

Индуктивное сопротивление неполной демпферной обмотки по поперечной оси (о. е.) сопротивление стержней Активное

демпферной обмотки по продольной оси (о. е.)

То же, по поперечной оси

Активное сопротивление короткозамыкающих колец демпферной обмотки по продольной оси (о. е.)

То же, по поперечной оси

Активное сопротивление полной демпферной обмотки по продольной оси (o. e.)

То же, по поперечной оси

Активное сопротивление неполной демпферной обмотки по поперечной оси (о. е.)

Здесь N_2 — количество стержней \mathcal{C}_d ; \mathcal{C}_d демпферной обмотки на полюс: коэффициент $g_{\pi} \approx 14$ при $\delta''/\delta' = 1$; $g_{\pi} \approx 16.5$ при $\delta''/\delta' = 1,5$; коэффициенты C_d и C_q находят из рис. 11-23, в зависимости от N_2 и t_2/τ ; $\rho_{2(t)}$ и $\rho_{\kappa(t)}$ — удельные значения сопротивления стержня и короткозамыкающего кольца (сегмента) при температуре t = 115 °C, соответствующей классу нагревостойкости принятому (для меди изоляции $\rho_{2(115}^{\circ}) =$ $=\rho_{\kappa(115^\circ)}=0,0242);$ k_B- коэффициент формы поля возбуждения, равный отношению амплитудного значения индукции основной волны поля к максимальному значению индукции STORO

Рис. 11-23. Зависимость c_d и $c_a = f(N_2)$ при значениях t_{31}/τ , равных: 1-0.3; 2-0.2; 3-0.1; 4-0.05; 5-0.03

$$k_{p2} = \sin (N_2 t_{2*}) / (N_2 \sin t_{2*})$$
 (11-171)

$$\lambda_{\pi 3} \approx t_2/(g_{\pi}\delta) \tag{11-172}$$

$$\lambda_{\text{д.п}} = \left(0.785 - \frac{b_{\text{III2}}}{2d_{\bullet}}\right) + \frac{h_{\text{III2}}}{b_{\text{III2}}}$$
 (11-173)

110 puc. 11-23
$$\lambda_{\pi\pi d} \approx 0.019 \tau C_d/N_2$$
 (11-174)

$$\lambda_{\pi\pi q} \approx 0,019\tau C_q/N_2 \tag{11-175}$$

$$\lambda_{\Pi\Pi q} \approx 0.019 \tau C_q / N_2$$
 (11-175)
 $\lambda_{\Pi d} = \frac{l_{\Pi\Pi}}{10 N_2} (\lambda_{\Pi\Pi} + \lambda_{\Pi 3}) + \lambda_{\Pi \Pi d}$ (11-176)

$$\lambda_{\pi q} = \frac{l_{\text{HII}}}{10N_{\circ}} (\lambda_{\pi\pi} + \lambda_{\pi3}) + \lambda_{\pi\pi q}$$
 (11-177)

$$\lambda_{\pi q} = \frac{l_{\text{HII}}}{10N_2} (\lambda_{\pi\pi} + \lambda_{\pi3}) + \lambda_{\pi\pi q}$$
 (11-177)
$$x_{\pi d*} = \frac{3.9F_a \lambda_{\pi d}}{\Phi \cdot 10^8 (1 - k_{p2})}$$
 (11-178)

$$x_{\pi q*} = \frac{3.9F_a \lambda_{\pi q}}{\Phi \cdot 10^8 (1 + k_{p2})}$$
 (11-179)

$$x_{\pi q} \approx (3+4)x_{\pi d}. \tag{11-180}$$

$$r_{cd*} = \frac{1.57\rho_{2(t)}l'_{cr}k_{ad}k_{\delta}\delta x_{ad*}}{(1 - k_{p2})N_{2}Sl_{n}\mu_{0}k_{8}\tau_{f_{1}}}$$
 (11-181)

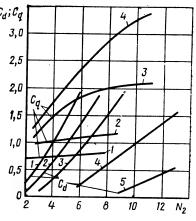
$$r_{cq} \approx 0.75 r_{cd} \qquad (11-182)$$

$$r_{Kd*} = \frac{0.34\rho_{K}(t)N_{2}t_{2}k_{ad}}{(1-k_{p2})S_{c}l_{n}l_{0}} \frac{k_{\delta}\delta x_{ad*}}{k_{B}\tau_{1}}$$
(11-183)

$$r_{Kq*} \approx 1.5 r_{Kd*}$$
 (11-184)

$$r_{\pi d} = r_{cd} + r_{\kappa d} \qquad (11-185)$$

$$r_{\pi q \bullet} = r_{cq \bullet} + r_{\pi q \bullet}$$
 (11-186)
 $r_{\pi q \bullet} = (8 + 12) r_{\pi d \bullet}$ (11-187)



∜табл. 11-5); при определении по (11-18С) и (11-187) сопротивлений неполной демпферной обмотки большие значения коэффициентов берут при $N_2 > 6$ и $\alpha >$ >0.7: $\mu_0=4\pi\cdot 10^{-7}$ Г/м — магнитная проницаемость воздуха.

Таблица 11-5

	Коэффициент формы поля возбуждения ${\pmb k}_{\rm B}$ при								
α'	δ''/δ'=1,0			δ''/δ'=1,5		δ''/δ'=2,0			
	δ/τ=0	0,01	0,03	δ/τ=0	0,01	0,03	δ/τ=0	0,01	0,03
0,5	0,90	0,96	1,00	0,80	0,084	0,88	0,72	0,76	0,8
0,6	1,03	1,08	1,11	0,92	0,95	0,98	0,83	0,83	0,8
0,7	1,13	1,16	1,18	1,01	1,03	1,05	0,92	0,95	0,9
0,8	1,21	1,22	1,23	1,08	1,10	1,10	1,00	1,01	1,0
0,9	1,25	1,26	1,26	1,13	1,14	1,14	1,06	1,07	1,0

Переходные и сверхпереходные сопротивления обмотки статора

Переходное индуктивное сопротивление обмотки статора по продольной оси (о. е.)

То же, по поперечной оси

Сверхпереходное индуктивное сопротивление обмотки статора по продольной оси при наличии демпферной обмотки (о. е.)

То же, по поперечной оси

Сверхпереходное индуктивное сопротивление обмотки статора по продольной оси при отсутствии демпферной обмотки, о. е.

То же, по поперечной оси

$$x'_{d*} = x_{\sigma_{\bullet}} + \frac{x_{ad*} x_{\Pi \sigma_{\bullet}}}{x_{ad*} + x_{\Pi \tau_{\bullet}}}$$
 (11-188)

$$x'_{q*} \approx x_{q*} \tag{11-189}$$

$$x'_{q*} \approx x_{q*}$$

$$x''_{d*} = x_{q*} + \frac{x_{\pi d*}(x'_{d*} - x_{q*})}{x_{\pi d*} + x'_{d*} - x_{q*}}$$
(11-189)

$$x''_{q*} = x_{\sigma_e} + \frac{x_{\alpha q*} x_{\pi q*}}{x_{\alpha \sigma_*} + x_{\pi \sigma_*}}$$
 (11-191)

$$x''_{d*} \approx x'_{d*}$$
 (11-192)

$$x''_{q*} \approx x'_{q*} \approx x_{q*} \tag{11-193}$$

Сопротивления для токов обратной и нулевой последовательности

Индуктивное сопротивление обмотки статора для токов обратной последовательности при работе машины на малое внешнее сопротивление (близекое к к. з.) (о. е.)

То же, при большом внешнем индуктивном сопротивлении (х. х.)

Индуктивное сопротивление двухслойной обмотки статора для токов нулевой последовательности (о. е.)

$$x_{2*} = V \overline{x''_{d*} x''_{q*}} \tag{11-194}$$

$$x_{2*} = 0.5(x''_{d*} + x''_{q*})$$
 (11-195)

$$x_{0*} \approx \frac{1,1l_1F_a}{10^9 \Phi q_1 k^2 y_1} \left[(\beta - 0,555) \times \frac{h_{11}}{b_{11}} + \left(3\beta - 2 \right) \frac{h_4}{b_{11}} \right] + C \times \frac{F_a(3\beta - 2)}{F_b k^2 y_1} \left[0,39 \left(\beta - \frac{2}{3} \right) - \left(\beta - \frac{2}{3} \right)^2 + \left(\frac{1}{3q_1} \right)^2 + 0,037 \right] (11-196)$$

. .

13:00

Активное сопротивление обмотки фазы статора для тока нулевой последовательности при рабочей температуре (о. e.) $m_{\rm T}$

$$_{*} \approx r_{1*(20^{\circ})} m_{T}$$
 (11-197)

Здесь b_{π_1} — ширина паза [при трапецеидальных пазах принимают b_{π_1} ==0,5 (b_1+b_2)], мм; h_4 — высота верхней части паза, не занятая обмоткой; коэффициент C ==0,355 (при наличии демпферной обмотки) и C ==0,71 (при отсутствии демпферной обмотки).

Значения активных и индуктивных сопротивлений синхронных машин (выраженные в относительных единицах) обычно находятся в следующих пределах: $x_{a+} = 0.05 + 0.2$; $r_{1-} = 0.008 + 0.08$; $x_{d-} = 1.5 + 2.9$; $x_{q-} = 0.6 + 1.6$; $x'_{d-} = 0.2 + 0.6$; $x''_{d-} = 0.15 + 0.3$; $x''_{q-} = 0.15 + 0.4$; $x_{2-} = 0.15 + 0.35$; $x_{0-} = 0.02 + 0.2$.

Постоянные времени

Обмотка возбуждения при разомкну- $T_{d0} = x_{mo}/(\omega_1 r_{mo})$ (11-198) тых обмотках статора и демпферной (с)

То же, при замкнутой обмотке ста- $T'_d = T_{d0} x'_{d0} / x_{d0}$ (11-199) тора

Демпферная обмотка при разомкнутых обмотках статора и возбуждения таde по продольной оси (c)

$$T_{nde} = \frac{x_{ade} + x_{nde}}{\omega_1 r_{nde}}$$
 (11-200)

То же, по поперечной оси

$$T_{\pi q \bullet} = \frac{x_{\alpha q} + x_{\pi q \bullet}}{\omega_1 r_{\pi q \bullet}}$$
 (11-201)

Демпферная обмотка по продольной оси при разомкнутой обмотке статора и замкнутой обмотке возбуждения (c)

$$T''_{de} = \frac{x_{ad+}x_{n\sigma_{e}} + x_{nd+}(x_{ad+} + x_{n\sigma_{e}})}{\omega_{1}r_{nd+}(x_{n\sigma_{e}} + x_{ad+})}$$
(11-202)

То же, при короткозамкнутых обмот- $T''_d = T''_{do} x''_{do} / x'_{do}$ ках возбуждения и статора

$$T''_d = T''_{do} x''_{do} / x'_{do}$$
 (11-203)

Демпферная обмотка по поперечной оси при короткозамкнутой обмотке статора (c)

$$T''_{q} = T_{\pi q \circ} x''_{q \circ} / x_{q \circ} \tag{11-204}$$

Обмотка статора при короткозамкну- $T_{\bullet} = x_{2 \bullet} / (\omega r_{1 \bullet})$ (11-205) тых обмотках ротора

Значения постоянных времени обмоток синхронных машин обычно находятся в следующих пределах: $T_{do}=1\div10$ c; $T'_{d}=0.2\div2.5$ c; $T''_{do}=0.01\div0.08$ c; $T_{a}=0.01\div0.5$ c; $T''_{d}=0.01\div0.08$ c; $T''_{a}=0.1\div0.5$ c.

Примеры расчета машин

9: Параметры обмоток и постоянные времени

После- дова- тель- ность расчета	Условные обозначения	Источник	Синхронный генератор	Синхронный двигатель				
Сопротивления обмоток статора при установившемся режиме								
372	k_{ad}	табл. 11-4		0,87				
373	k _{Hac(0,5)}	(11-161)	$\frac{422}{340+52} = 1,07$	$\frac{1264}{1025+109} = 1,114$				
374	$F_{\delta(1)}$, A	табл. 11-2	679	-				
3 75	$F_{\delta(1)}$, A	табл. 11-3	0.05.000	2060				
376	x_{ad*} , o. e.	(11-162)	$\frac{0,85 \cdot 2388}{1,07 \cdot 679} = 2,79$	$\frac{0,87.5196}{1,114.2060} = 1,97$				
377	k _{aq}	табл. 11-4	0,32	0,34				
378	<i>x_{aq*}</i> , o. e.	(11-163)	$0,5.0,32(1+1,16)\times$ 2388	0,5.0,34(1+1,32)× 5196				
<u>.</u>	90_		$\times \overline{1,07.679} = 1,12$	$\times \frac{1,114 \cdot 2060}{1,114 \cdot 2060} = 0,9$				
379 380	$x_{d_{\Phi}}$, o. e. $x_{q_{\Phi}}$, o. e.	(11-164)	2,79+0,0787=2,868 1,12+0,0787=1,198	1,97+0,159=2,129 0,9+0,159=1,059				
	Сопротивления обмотки возбуждения							
		1	· [3,6 ⋅1,38⋅5196×				
381	<i>r</i> _{m⊕} , o. e.	(11-166)	$\frac{3,6\cdot 1,38\cdot 2388\cdot 0,85^{3}}{10^{6}\cdot 17,5\cdot 10^{-3}\cdot 50}\times$	$\frac{\times 0.87^{3} \cdot 1245}{10^{6} \cdot 49.5 \cdot 10^{-3} \times} = 0.006$				
			$\times \frac{650}{189 \cdot 5,622} = 0,005$	★50.38.43,2				
382	$\lambda_{n\Sigma}$	(11-167)	$58,1+0,65.74,5+0,38 \times$					
383	x _{π*} , ο. e.	(11-168)	$\times 17,4=113,1$ 1,27.0,85.2,79 \times	$\times 6.8 = 106$ 1,27.0,87.1,97(1+				
			$\times (1 + \frac{4 \cdot 1,07 \cdot 679}{17.5 \cdot 10 - 2} \times$	$+\frac{4 \cdot 1,114 \cdot 2060 \cdot 460 \cdot 106}{49.5 \cdot 10^{-3} \cdot 10^{11}}$				
			$\times \frac{170 \cdot 113, 1}{10^{11}} = 3, 11$	=2,37				
384	х _{поф} , о. е.	(11-169)	10	2,37—1,97=0,4				
		Сопрот	ивления пусковой обмот	ки				
385 386	t_{2+} , o. e. k_{p2}	(11-170) (11-171)	-	3,14.24,5/247,3=0,3 $\sin(7.0,3)/(7\sin 0,3)=$				
387	λ _{д3}	(11-172)		=0,44 24,5/(16,5.2,5)=0,59				
388	λ _{π.π}	(11-173)		$(0,785-\frac{3}{2\cdot10,1})+\frac{2}{3}=1,3$				
389 390	$C_d \\ C_q$	рис. 11-23 рис. 11-23		1,2 1.9				
391 392	λ _{ππ d} λ _{ππ q}	(11-174) (11-175)	_	0,019·247,3·1,2/7=0,805 0,019·247,3·1,9/7=1,28				
39 3	λ _{nd}	(11-176)	_	$\frac{460}{10.7}(1,3+0,59)+0,805=$				
l				=13,2				
•	•		· · · · · · · · · · · · · · · · · · ·	•				

После- дова- тель- ность расчета	Условны е обозна ч ения	Источник	Синхронный генератор	Синхронный двигатель				
394	$\lambda_{\pi q}$	(11-177)	-	$\begin{array}{ c c c c c c c c c c c c c c c c c c c$				
395	$x_{\pi d*}$, o. e.	(11-178)	-	$\begin{bmatrix} =13,7 \\ 3,9.5196.13,2 \\ \hline 49,5.10^{-3}\times \\ \times 10^{8}(1-0,44) \end{bmatrix} = 0,096$				
396	<i>х_{пq*},</i> о. е	(11-179)	<u> </u>	$\begin{array}{ c c c c c c c c c c c c c c c c c c c$				
397	<i>r_{cd∗}</i> , o. e.	(11-181)	- ,	$\begin{array}{c} \times 10^{8} (1+0.44) \\ 1.57 \cdot 0.0242 \cdot 495 \cdot 0.87 \times \\ \times 1.32 \cdot 2.5 \\ \hline (1-0.44) \cdot 7.8.5 \cdot 460 \times \\ \times 4 \cdot 3.14 \cdot 10^{-2} \\ 1.97 \end{array}$				
398	r _{cq*} , o. e.	(11-182)	- -	$\begin{array}{c} \times \overline{1,01\cdot247,3\cdot50} = 0,048 \\ 0,75\cdot0,048 = 0,036 \\ 0,34\cdot0,0242\cdot7\cdot24,5 \times \end{array}$				
399	<i>r</i> _{кd∗} , o. e.	(11-183)	- ·	$\begin{array}{ c c c c c c c c c c c c c c c c c c c$				
400 401 402	$r_{\kappa q_{\Phi}}$, o. e. $r_{\pi d_{\Phi}}$, o. e. $r_{\Lambda q_{\Phi}}$, o. e.	(11-184) (11-185) (11-186)	_ _ _	$ \begin{array}{c} 1,97 \\ \hline 1,01.247,3.50 = 0,01 \\ 1,5.0,01=0,015 \\ 0,048+0,01=0,058 \\ 0,036+0,015=0,051 \end{array} $				
	Переходные	, и сверхпец	еходные сопротивления	обмотки статора				
403	x' _{d*} , o. e.	(11-188)	$0,0787 + \frac{2,79 \cdot 0,32}{2,79 + 0,32} =$	$0.159 + \frac{1.97 \cdot 0.4}{1.97 + 0.4} = 0.49$				
404	x' _{q*} , o. e.	(11-189)	=0,36 1,198	1,059 0,159+				
405	x''_{d*} , o. e.	(11-190)		$\begin{array}{ c c c c c c c c c c c c c c c c c c c$				
				= 0,233				
406	x''_{q*} , o. e.	(11-191)	_ ·	$0,159 + \frac{0.9 \cdot 0.039}{0.9 + 0.039} = 0.196$				
407 408	x''_{d*} , o. e. x''_{q*} , o. e.	·(11-192) ·(11-193)	0,36 1,198	= 3				
C	Сопротивления для токов обратной и нулевой последовательности							
409 410	x_{2*} , o. e. x_{2*} , e. e.	(11-194) (11-195)	$\sqrt[4]{0,36\cdot1,198} = 0,66$ 0,5(0,36+1,198)=0,78	$\sqrt[4]{0,233\cdot0,196} = 0,214$ 0,5(0,233+0,196) = 0,215				
	l	1 :						

После- дова- тель- ность расчета	Условные обозначения	Источник	Синхронный генератор	Синхронный двигатель
411	<i>x</i> _{0∗} , o. e.	(11-196)	$\begin{vmatrix} \frac{1,1 \cdot 160 \cdot 2388}{10^9 \cdot 17, 5 \cdot 10^{-3} \cdot 3, 5} \times \\ \frac{1}{0,93^3} \left[(0,762 - 0,555) \times \right. \\ \times \frac{25}{14,2} + (3 \cdot 0,762 - 2) \times \\ \times \frac{5}{14,2} \right] + 0,71 \times \\ \times \frac{2388(3 \cdot 0 \cdot 762 - 2)}{679 \cdot 0,93^3} \times \\ \times \left[0,39 \left(0,762 - \frac{2}{3} \right) - \left(0,762 - \frac{2}{3} \right)^3 + \right. \\ \left. + \left(\frac{1}{3 \cdot 3,5} \right)^3 + 0,037 \right] = \end{aligned}$	$\begin{vmatrix} \frac{1,1\cdot445\cdot5196}{10^9\cdot49,5\cdot10^{-3}\cdot3\cdot0,98^2} \times \\ \times [(0,89-0,555)\times \\ \times \frac{65}{14,5} + (3\cdot0,89-2)\times \\ \times \frac{8}{14,5} \Big] + 0,355\times \\ \times \frac{5196(3\cdot0,89-2)}{2060\cdot0,98^2} \times \\ \times \Big[0,39\Big(0,89-\frac{2}{3}\Big) - \\ -\Big(0,89-\frac{2}{3}\Big)^2 + \Big(\frac{1}{3\cdot3}\Big)^3 + \\ +0,037 \Big] = 0,11 \end{vmatrix}$
412	r _{o*} , o. e.	(11, 197)	=0,065 0,0276·1,38=0,038	0,0144.1,38=0,0198
112	75*, 0. 0.		гоянные времени обмотов	
413	T_{d0} , c	ı	$ 3,11/(2\cdot3,14\cdot50\cdot0,005) = 2,0$	
414	T'_d , c	(11-1 9 9)	2,0.0,36/2,868=0,2	1,25.0,49/2,129=0,288
415	<i>Т_{пd}</i> , с	(11-200)	-	$\frac{1,97+0,096}{2,3,14\cdot50\cdot0,058}=0,11$
416	. <i>Т_пq0</i> , с	(11-201)	-	$\frac{0.9+0.039}{2\pi\cdot50\cdot0.051}=0.06$
417	<i>T″_d</i> ₀, c	(11-202)	-	$\begin{array}{c} 1,97 \cdot 0,4+0,096 \times \\ \times (1,97+0,4) \\ \hline 2 \cdot 3,14 \cdot 50 \cdot 0,058 \times \\ \times (0,4+1,97) \end{array} = 0,04$
418	<i>T''_d</i> , c	(11-203)	-	0,04.0,233/0,49=0,019
419	<i>T"'q</i> , c	(11-204)	_	0,06.0,196/1,129=0,01
420	<i>T_a</i> , c	(11-205)	0,78/(2·3,14·50× ×0,0276)=0,09	0,214/(2·3,14·50× ×0,0144)=0,047

§ 11-11. Потери и КПД

Основные и добавочные потери в стали. Основные потери в стали вызываются основным магнитным потоком и возникают в спинке $P_{\rm cl}$ и зубцах $P_{\rm sl}$ статора. Их определяют по методике, изложенной в \S 9-9.

Добавочные потери х. х. в стали состоят главным образом из поверхностных потерь в полюсных наконечниках явнополюсных синхронных машин и вызываются колебаниями поля в их поверхностном слое из-за наличия пазов на статоре. Магнитное поле колеблется с частотой $f_3 = z_1 n/60$, Эти потери зависят от амплитуды колебаний индукции B_0 (которая возрастает с уменьшением зазора δ и с увеличением открытия паза $b_{\rm m}$), частоты колебаний f_3 , толщины листов (из которых собраны полюсные наконечники), их магнитной проницаемости и удельного сопротивления.

Амплитуда колебаний индукции (Тл)

$$B_0 = \beta_0 k_0 B_0. \tag{11-206}$$

Здесь β_0 — коэффициент, зависящий от отношения $b_{\rm m}/\delta$:

Среднее значение удельных поверхностных потерь ($Bт/м^2$), отнесенных к 1 $м^2$ поверхности полюсного наконечника,

$$p_{\text{nob}} = k_0 (z_1 n_1 \cdot 10^{-4})^{1.5} (0.1 B_0 t_1)^2. \tag{11-207}$$

Коэффициент k_0 выбирают следующим образом:

Марка стали. . . 2013 2312 2411 Ст3 Толщина листа, мм 0,5 0,5 0,5 1,0 2,0 Коэффициент k_{\bullet} . 1,8 1,4 1,4 4,5 7,2

Поверхностные потери машины (Вт)

$$P_{\text{пов}} = 2p\tau a l_{\text{п}} p_{\text{пов}} k_{\text{п}} \cdot 10^{-6}, \qquad (11-208)$$

где k_{π} в зависимости от формы полюсного наконечника имеет следующие значения:

Отношение
$$\delta''/\delta'$$
.... 1 1,5 2,0 Коэффициент k_{π} 1 0,6 0,5

Основные электрические потери и потери на возбуждение. К основным электрическим потерям относят потери в обмотке статора (Вт)

$$P_{\rm M1} = m_{\rm I} I_{\rm I}^2 r_{\rm I} m_{\rm T} + m_{\rm I} (I_{\rm II.H}^{\prime} / \sqrt{3})^2 r_{\rm H} m_{\rm T}. \tag{11-209}$$

Потери на возбуждение синхронной машины складываются из потерь в обмотке возбуждения и потерь в щеточном контакте. Переходное падение напряжения в щеточном контакте принимают равным 2 В.

Добавочные потери при нагрузке. При нагрузке машины в стали и обмотке статора возникают добавочные потери, вызываемые главным образом полями рассеяния. Существующие методы расчета этих потерь сложны. Добавочные потери для синхронных машин мощностью до 1000 кВ А согласно ГОСТ 11828—75 принимают равными 0,5% от полезной мощности (для генераторов) или от подводимой (для двигателей). При нагрузке, отличающейся от номинальной, указанные значения добавочных потерь пересчитывают пропорционально квадрату тока статора.

Механические потери. Включают в себя потери на трение в подшипниках, щеток о контактные кольца, вращающихся частей машины о воздух и на вентиляцию. Потери на трение в подшипниках и на вентиляцию (Вт) в наиболее распространенных машинах защищенного исполнения со способом охлаждения IC01 при

$$P'_{\text{MX}} = P_{\text{т.п}} + P_{\text{BeH}} = 8\left(\frac{n_1}{1000}\right)^2 \left(\frac{D_1}{100}\right)^2;$$
 (11-210)

при наличи радиальных каналов

отсутствии радиальных каналов

$$P'_{\text{MX}} = P_{\text{T.II}} + P_{\text{BeH}} = 0.8 (n_{\text{II}} + 10) \left(\frac{n_{1}}{1000}\right)^{2} \left(\frac{D_{1}}{100}\right)^{3}$$
. (11-211)

Потери на трение щеток о контактные кольца (Вт)

$$P_{\tau,\mu} = 2.6I_{\pi,\mu}D_1n_1 \cdot 10^{-6}.$$
 (11-212)

КПД при номинальной нагрузке. Потери и КПД синхронных машин рассчитывают в последовательности, изложенной в § 9-9, с учетом следующих формул.

Суммарные магнитные потери (Вт)	$P_{c\Sigma} = P_{c1} + P_{31} + P_{1108}$	(11-213)
Потери на возбуждение синхронной машины при питании от дополнительной обмотки статора (Вт) Добавочные потери в обмотке статора и стали магнитопровода при на-	$P_{\pi} = I^{2}_{\pi,\Xi} r_{\pi} + 2I_{\pi,\Xi}$	(11-214)
грузке: для генераторов (Вт)	$P_{\text{mof}} = 0.005 P_{\text{m}}$	(11-215)
• • • •	D 0.00ED ()	(11.010)

для двигателей
$$P_{\pi \circ 6} = 0,005 P_{\pi}/\eta'$$
 (11-216)

Механические потери (Вт)
$$P_{\text{мx}} = P'_{\text{мx}} + P_{\text{тm}}$$
 (11-217)

Суммарные потери (Вт)
$$P_{\Sigma} = P_{\text{c}\Sigma} + P_{\text{M1}} + P_{\text{доб}} + P_{\text{ff}} + P_{\text{мx}}$$

(11-218)

КПД при номинальной нагрузке (%) $\eta = [1-P_{\Sigma}/(P_{2H}+P_{\Sigma})]\cdot 100$ (11-219)

Примеры расчета машин 10. Потери и КПД

Последователь- ность расчета	Условные обозначения	Источник	Синхронный генератор	Синхронный двигатель
421	т ₃₁ , кг	(9-259)	$7,8.42.9,4.25.160 \times 0,97.10^{-6} = 11,9$	
422	t _{simax} , mm	(9-128)		3,14(630+2.65)/72= =33,14
423	b _{simax} , мм	(9-129)	- .	33,14-14,5=18,64
424	b_{31cp} , MM	(9-130)	_	(13+18,64)/2=15,8
425	<i>т</i> ₃₁ , кг	(9-260)	_	$7.8.72.15.8.65.385 \times 0.95.10^{-6} = 211$
42 6	P_{31} , B_{T}	(9-250)	$4,4\cdot1,74^2\cdot11,9=160$	
427	P_{31} , Br	(9-251)	_	$3,0\cdot1,52^2\cdot211=1440$
428 -	<i>т</i> с₁, кг	(9-231)	7,8·3,14(406—35)·35× ×160·0,97·10—6=50	$7,8\cdot3,14(850-45)45\times \\ \times 385\cdot0,95\cdot10^{-6}=325$
429	P_{c1} , B_{T}	(9-254)	$4,4\cdot1,61^2\cdot50=570$	_
430	P_{c1} , Br	(9-255)		$3 \cdot 1,5^2 \cdot 325 = 2195$
431	B_0 , Тл	(11-206)	$0,35 \cdot 1,16 \cdot 0,73 = 0,3$	$0,35 \cdot 1,32 \cdot 0,78 = 0,36$
432	<i>р</i> _{тюв} , Вт/м ²	(11-207)	$\begin{array}{c} 1,8(42\cdot1500\cdot10^{-4})^{1.5} \times \\ \times (0,1\cdot0,3\cdot21,4)^{2} = 12 \end{array}$	$ \begin{array}{c c} 6(10^{-4} \cdot 72 \cdot 750)^{1.5} \times \\ \times (0, 1 \cdot 0, 36 \cdot 27, 5)^{2} = \\ = 73, 8 \end{array} $
433	P_{mor} , B_{T}	(11-208)	$2 \cdot 2 \cdot 224, 5 \cdot 0, 66 \times 170 \times 12 \cdot 1 \cdot 10^{-8} = 1, 2$	2·4·247,3·0,66·460× ×73,8·0,6·10—=26,6
434	$P_{c\Sigma}$, Br	(11-213)	570+160+1,2=731	2195+1440+26,6=3660
435	P_{M1} , B_{T}	(11-209)	$3.54,1^{9}.0,118.1,38+$ $\times 3(17,9/\sqrt[3]{3}^{9}.0,006\times$ $\times 1,38=1433$	3.45,5.1,099.1,38+ $+3(193/\sqrt{3})^2.0,0023\times$ $\times 1,38) = 9540$
436	P _n , B⊤	(11-214)	$17,9^2 \cdot 1,367 \cdot 1,38 + 2 \times \\ \times 17,9 = 640$	19,6° 0,154·1,38+2× ×196=8560
437	$P_{\text{доб}}$, Вт	(11-215)	$0.005 \cdot 30 \cdot 10^8 = 150$	_
438	$P_{\text{доб}}$, Вт	(11-216)	_	$0,005 \cdot 400 \cdot 10^{3} / 0,94 \Rightarrow = 2130$
439	P'_{MX} , B_{T}	(11-210)	8(1500·10 ⁻³) ² ×(286× ×10 ⁻²) ³ =420	. –
440	P'_{MX} , B_T	(11-211)	<u></u>	$0,8(7+10)(750\cdot10^{-3})^{2}\times \times (630\cdot10^{-2})^{3}=1910$
441	$P_{T.ш}$, Вт	(11-212)	2,6·17,9·286·1500× ×10 ⁻⁶ =20	$2,6 \cdot 193 \cdot 630 \cdot 750 \cdot 10^{-6} =$ =240
442	P_{MX} , B_{T}	(11-217)	420+20=440	1910+240-2150
443	P_{Σ} , B_{Γ}	(11-218)	731+1433+150+640+ +440=3400	3660+9540+2130+ +-8560+2150=26 000
444	η, %	(11-219)	$(1-\frac{3400}{30\cdot10^3+3400})\times$ $\times100=89.8$	$(1-\frac{26\ 000}{400\cdot 10^3+26\ 000})\times \times 100=93,9$
•	•	•	•	

§ 11-12. Характеристики машин

Изменение напряжения генератора. Повышение напряжения на зажимах генератора при переходе от режима с номинальной нагрузкой к х. х. при неизменных значениях тока возбуждения и частоты вращения выражают в процентах номинального напряжения:

$$\Delta U^{0}/_{0} = \frac{U_{10} - U_{18}}{U_{19}} 100^{0}/_{0}. \tag{11-220}$$

Значение $\Delta U_{10} = E_0$ определяют по характеристике х. х. при номинальном значении МДС $F_{\text{п.н.}}$ обмотки возбуждения, а $F_{\text{п.н.}}$ с помощью векторной диаграммы Блонделя.

Изменение напряжения синхронных явнополюсных генераторов мощностью до 1000 кВт в соответствии с ГОСТ 22407—77 не

должно превышать 30%.

Регулировочные характеристики генератора. Для построения регулировочных характеристик, выражающих зависимость $I_n = -f(I_1)$ при $U_1 = \text{const}$ и соз $\phi = \text{const}$, задаются значениями тока статора от 0 до $1,2I_{1H}$ и с помощью векторной диаграммы определяют соответствующие токи возбуждения.

Внешние характеристики генератора. Эти характеристики, выражающие зависимость $U_1 = f(I_1)$ при $I_n = \text{const}$ и $\cos \phi = \text{const}$, могут быть построены с помощью регулировочных характеристик. В частности, для построения внешней характеристики при $I_{\text{п.н.}} = \text{const}$ и $\cos \phi = \text{const}$ две крайние точки, соответствующие $U_{1\text{H}}$ при $I_1 = I_{1\text{H}}$ и U_0 при $I_1 = 0$, уже известны из предыдущих расчетов. Промежуточные точки находят по регулировочным характеристикам, построенным для значений напряжения $U_{1\text{H}} < U < U_0$.

U-образные характеристики. Эти характеристики, выражающие зависимость $I_1 = f(I_n)$ при постоянной мощности, могут быть определены при построении ряда векторных диаграмм Блонделя при U=1,0=const и $I_1\cos\varphi=$ const, из которых для каждого значе-

ния тока I_1 определяют ток возбуждения I_n .

Угловые характеристики и статическая перегружаемость. Угловые характеристики синхронных машин выражают зависимость активной мощности от угла нагрузки θ при U_1 =1 и E_0 =const. Под углом нагрузки θ понимают угол между магнитной осью полюса и осью результирующего магнитного поля статора или между векторами ЭДС E_0 и напряжения U_1 . Приближенно, принимая параметры синхронной машины постоянными, угловую характеристику можно построить, задаваясь значениями угла θ =0÷ π при U_1 =1 по уравнению

$$P_* = \frac{E'_{0*}}{x_{d*}} \sin \theta + 0.5 \left(\frac{1}{x_{q*}} - \frac{1}{x_{d*}} \right) \sin 2\theta.$$
 (11-221)

При этом ЭДС E'_{0*} определяют по продолжению прямолинейной части характеристики х. х. при токе возбуждения $I_{\text{п.н.}}$ (МДС $F_{\text{п.н.}}$), соответствующем номинальной нагрузке машины.

По угловой характеристике определяют статическую перегружаемость синхронной машины. Под статической перегружаемостью понимают отношение максимального вращающего момента к номинальному. В соответствии с ГОСТ 183—74 этот показатель для синхронных двигателей при соз ф_н=0,9 должен быть не менее 1,65.

Если пренебречь активным сопротивлением обмотки статора и насыщением машины, что представляется допустимым для рассматриваемых синхронных машин, то статическую перегружаемость можно определить, пользуясь соотношениями

$$S = P_{\text{max}*} / P_{\text{H}*} = M_{\text{max}*} / M_{\text{H}*}$$
 (11-222)
 $S = E'_{00*} k_{\text{p}} / x_{d*} \cos \varphi_{\text{H}},$ (11-223)
 $E'_{00*} = E'_{0*} I_{\text{p,H}*};$ (11-224)

 $k_{\rm p}$ — коэффициент, учитывающий влияние реактивной мощности, связанной с различием индуктивных сопротивлений x_d и x_q ; в зависимости от ϵ он имеет следующие значения:

$$e$$
, o. e. . . 0 0,1 0,2 0,3 0,4 0,5 0,6 0,7 $k_{\rm p}$ 1,0 1,02 1,02 1,04 1,07 1,10 1,14 1,17

При этом

или

где

$$\varepsilon = (x_{d*} - x_{q*}) / (E'_{00*} x_{q*}).$$
 (11-225)

Рабочие характеристики двигателей. Характеристики, выражающие зависимость P_{1*} , I_{1*} , $\cos \varphi$, η и M_* от полезной мощности P_2 при $U_{1*}=1$ =const и $I_{\text{п.н.*}}$ =const, можно получить, пользуясь U-образными характеристиками, построенными для ряда значений мощности P_{1*} , из которых при $I_{\pi}=I_{\text{п.н.}}$ находят значения тока I_1 , а затем определяют $\cos \varphi = P_1/(m_1U_1I_1)$; $P_2=P_1-P_2$; $\eta = P_2/P_1$; $M=P_2/\Omega_1$. Здесь P_2 —суммарные потери в машине в рассматриваемом режиме работы; $\Omega_1=2\pi n/60$.

Отношение короткого замыкания. Важным показателем свойств синхронной машины является отношение короткого замыкания (ОКЗ), представляющее собой отношение тока возбуждения I_{n0} , соответствующего номинальному напряжению при х. х., к току возбуждения $I_{n.k}$, соответствующему номинальному току статора при его к. з., т. е.

OK3=
$$I_{\pi o}/I_{\pi.\kappa}$$
. (11-226)

ОКЗ современных явнополюсных синхронных машин мощностью до 1000 кВт находится в пределах 0,45—0,85.

Увеличение воздушного зазора приводит к повышению ОКЗ и устойчивости работы синхронной машины при колебаниях нагрузки, но вместе с тем ведет к росту ее массы и снижению использования активных материалов.

Значение ОКЗ может быть определено по формуле

$$OK3 = E'_{o*}/x_{d*}.$$
 (11-227)

Значение E'_{o*} (о. е.) определяют по прямолинейной характеристике, совпадающей с начальной прямолинейной частью характеристики х. х. при I_{no} =1; x_{d*} — ненасыщенное значение синхронного индуктивного сопротивления по продольной оси (о. е.).

Токи короткого замыкания. Показателями, характеризующими работу синхронной машины в аварийных ситуациях при к. з., являются кратность тока к. з. при номинальном возбуждении и ударный ток к. з. Их используют при расчетах теплового и механического воздействия токов к. з. на обмотки статора и другие элементы конструкции синхронных машин.

Кратность установившегося тока к. з. определяется соотношением

$$I_{\kappa}/I_{1H} = OK3I_{\pi.H*}.$$
 (11-228)

Наибольшее мгновенное значение тока трехфазного короткого замыкания на выводах машины при напряжении х. х. $U_1 = 1,05U_{1B}$ называется ударным

$$i_{yx} = I_{yx}/(\sqrt{2}I_{1H}) \approx 1.89/x_{d_{\bullet}}^{\prime\prime}.$$
 (11-229)

Здесь I_{π, n_*} и x''_{d_*} — выражены в относительных единицах, при этом $I_{\text{п.н.}} = F_{\text{п.н.}}$

Пусковые характеристики двигателей. Пусковые свойства синхронного двигателя характеризуются начальным пусковым моментом (при s=1), входным моментом (при s=0.05) и начальным пусковым током статора. Эти показатели зависят от выбора конструктивных параметров и материала пусковой клетки. Увеличение сопротивлений пусковой клетки путем замены меди латунью приводит к повышению начального пускового момента и некоторому снижению входного момента.

В соответствии с ГОСТ 18200—79Е синхронные двигатели должны допускать прямой асинхронный пуск при номинальном напряжении сети. При этом отношение начального пускового момента к номинальному не должно быть меньше 0,8, а отношение начального пускового тока к номинальному не должно превышать 7,0.

Точный расчет пусковых характеристик связан со значительными трудностями, поэтому на практике применяют упрощенные методы, позволяющие получить приемлемые по точности результаты. Расчеты выполняют в относительных единицах с использованием комплексных чисел (для упрощения «звездочка» в формулах обычно применяемая для обозначения относительных величин, опущена).

Пусковые характеристики явнополюсных синхронных двигателей рассчитывают в такой последовательности (для значений скольжения s=1.0 и s=0.05).

Приведенное сопротивление обмотки
$$r'_{\text{пc}} = r_{\text{п+}} (1+k_r) / s$$
 (11-230) возбуждения (о. е.)

Приведенное сопротивление демпфер-
$$r_{\pi dc} = r_{\pi d}/s$$
 (11-231) ной обмотки: по продольной оси

(o. e.) по поперечной оси (11-232)

по поперечной оси
$$r_{\pi qc} = r_{\pi q}/s$$
 (11-232) Проводимость обмотки статора по продольной оси (о. е.) $Y_{ad} = -j \frac{1}{x_{ad}} = -jb_{ad}$ (11-233)

Приведенная проводимость обмотки возбуждения (о. е.)

$$Y_{\rm nc} = \frac{r'_{\rm nc} - jx_{\rm no}}{r'_{\rm nc}^2 + x^2_{\rm no}} = g_{\rm nc} - jb_{\rm nc} \quad (11-234)$$

Приведенная проводимость успоконтельной (пусковой) обмотки по продольной оси (о. е.)

$$Y_{ndc} = \frac{r_{ndc} - jx_{nd}}{r^2_{ndc} + x^2_{nd}} = g_{ndc} - jb_{ndc}$$
(11-235)

Полная приведенная проводимость по продольной оси (о. е.)

$$Y'_{dc} = Y_{ad} + Y_{\pi c} + Y_{\pi dc} = g_{dc} - jb_{dc}$$
 (11-236)

Полное приведенное сопротивление по продольной оси (о. е.)

$$z_{dc} = jx_{\sigma} + \frac{g_{dc} + ib_{dc}}{g^{2}_{dc} + b^{2}_{dc}} = r_{dc} + jx_{de}$$
(11-237)

Проводимость обмотки статора по поперечной оси (о. е.)

$$Y_{aq} = -i \frac{1}{x_{aq}} = -i b_{aq}$$
 (11-238)

Приведенная проводимость пусковой обмотки по поперечной оси (о. е.)

$$Y_{nqc} = \frac{r_{nqc} - jx_{nq}}{r^2_{nqc} + x^2_{nq}} = g_{qc} - jb_{qc} \quad (11-239)$$

Полная приведенная проводимость по поперечной оси (о. е.)

$$Y_{qc} = Y_{aq} + Y_{\pi qc} = g'_{qc} - jb'_{qc}$$
 (11-240)

Полное приведенное сопротивление по поперечной оси (о. е.)

$$Z_{qc} = jx_{a} + \frac{g'_{qc} + jb'_{qc}}{(g'_{qc})^{2} + (b'_{qc})^{2}} = r_{qc} + jx_{qc}$$
(11-241)

Пусковой ток статора: прямого следования (о. е.)

$$I' = \frac{U}{2} \left(\frac{r_{dc} - jx_{dc}}{r^2_{dc} + x^2_{dc}} + \frac{r_{qc} - jx_{qc}}{r^2_{qc} + x^2_{qc}} \right) =$$

$$= \frac{U}{2} \left[(g_{dc} + g_{qc}) - j(b_{dc} + b_{qc}) \right]$$
(11-242)

обратного следования

$$I^{\prime\prime} = \frac{U}{2} \left(\frac{r_{qc} - jx_{qc}}{r^2_{qc} + x^2_{qc}} - \frac{r_{dc} - jx_{dc}}{r^2_{dc} + x^2_{dc}} \right) = \frac{U}{2} \left[(g_{qc} - g_{dc}) - j(b_{qc} - b_{dc}) \right]$$

(11-243)

Полный пусковой ток статора (о. е.)

$$I_{\text{mycK}} = \sqrt{(I')^2 + (I'')^2}$$
 (11-244)

Активная составляющая пускового тока статора прямого следования (o. e.)

$$l'_{1a} = \frac{U}{2} (g_{dc} + g_{qc})$$
 (11-245)

Пусковой момент (о. е.)

$$M_{\text{myck}} = U I'_{12} \frac{1}{\cos \varphi_{\text{H}}}$$
 (11-246)

Здесь $k_r = 8 + 15$ — отношение добавочного сопротивления цепи возбуждения к сопротивлению обмотки возбуждения при пуске.

Примеры расчета машин 11. Характеристики машин

После- дова- тель- ность расчета	Условные обозначения	Ист о чник	Синхронный генератор	Синхронный двигатель
	1	ı .		
445	ΔU _H . %	(11-220)	$\frac{1,2-1,0}{1,0}$ 100=20	_
446	OK3, o. e.	(11-997)	1.13/2.868 = 0.4	1,12/2,129=0,53
447	$I_{\rm K}/I_{\rm 1H}$, o. e.		$0.4 \cdot 3.8 = 1.52$	0,53.2,98=1,58
448	$i_{y_{A}*}$, o. e.	(11-220)	1,89,0,36=5,3	1,89/0,233=8,1
				. ,
449	E' _{00*} , o. e.	(11-224)	1,13.3,8=4,29	$1,12 \cdot 2,98 = 3,34$
450	_	/	2,868—1,198	2,129—1,129
450		(11-225)	$\frac{2,000}{4,29\cdot 1,198} = 0,32$	$\frac{2,120}{3,34\cdot1,129}$ =0,26
	ł	·		
451	s, o. e.	(11-993)	$\frac{4,29 \cdot 1,045}{2,808 \cdot 0,8} = 1,95$	$\frac{3,34\cdot1,03}{1.8}$
	,	(220)	2,808.0,8 - 1,00	$\frac{5,012,00}{2,129\cdot0.9}=1.8$
		Уг:	Повые характеристики	•
452	. E/		4.2	
402	E'_{0+} , o. e. E'_{0+} , o. e.	11 15 -	7,2	_
450	F.	11-15, 4	•	1 004
453	E'0+, O. e.	рис.		3,34
		11-15,0	4.0	1
454		/11 001\	$\frac{4.2}{2.868}\sin\theta+0.5\times$	$\frac{3,34}{2,129} \sin \theta + 0.5 \times$
304	P., U. E.	911-221)	2,868 511 0+0,5	2,129 311 0 70,0
			/ 1 1 1 1 1 1 1 1 1 1 1 1 1 1 1 1 1 1 1	1 / 1 1 1 1
			$\times \left(\frac{1}{1,198} - \frac{1}{2,868}\right) \times$	$\times \left(\frac{1}{1,129} - \frac{1}{2,129}\right) \times$
		l	\times sin 20=1,46 sin 0+	\times sin 20=1,57 sin 0+
	j .		-∔0,24 sin 2θ	+0,2 sin 2θ

По уравнениям (11-211) построены угловые характеристики, приведенные на рис. 11-24.

Пусковые характеристики при s=1

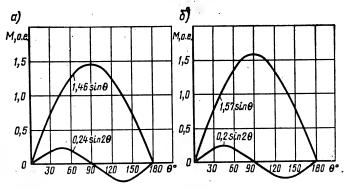


Рис. 11-24. Угловые характеристики генератора (a) и двигателя (б) к примерам расчета

	T I		
Условные обозначения	Источник	Сянхронный генератор	Санхронный двигатель
Y _{ad} , o. e.	(11-233)	- ·	$-j\frac{1}{1,97} = -j0,51$
Υ _{πс} , ο. e.	(11-234)	, -	$ \frac{0.09-j0.4}{0.09^2+0.4^2} = \\ =0.535-j2.38 $
Υ _{дdc} , o. e.	(11-235)	- .	$\begin{array}{c} -0.058 - j0.096 \\ \hline 0.058^2 + 0.096^2 \end{array}$
Υ' _{dc} , ο. e.	(11-236)	· • —	= 4,61-j7,63 -j0,51+0,535-j2,38+ +4,61-j7,63= =5,145-j10,52
<i>z_{dc},</i> o. e.	(11-237)	_	$ \begin{array}{r} $
Yaq, o. e.	(11-238)		$-j\frac{1}{0.9}=-j1.11$
Y _{дqc} , о. е.	(11-239)		$\frac{0,051-j0,039}{0,051^2+0,039^2}$
Υ' _{¶C} , ο. e.	(11-240)	- .	$ \begin{array}{c c} =12,14-j9,28\\ -j1,11+12,14-j9,28=\\ =12,14-j10,39 \end{array} $
z _q c, o. e.	(11-241)	_	$j0,159 + \frac{12,14 - j10,39}{12,14^2 + 10,39^2} =$
<i>I'</i> , o. e.	(11-242)	-	$ \begin{vmatrix} =0.047+j0.12\\ \frac{1}{2} \left(\frac{0.037+j0.082}{0.037^2+0.082^2} + \frac{0.047+j0.12}{0.047^2+0.12^2} \right) = \end{vmatrix} $
<i>I''</i> , o. e.	(11-243)	_	
<i>I</i> пуск, о. е.	(11-244)	-	$ \begin{array}{c c} 0,047^{2}+0,12^{2} \\ =0,12+j1,98 \\ \hline V \overline{(1,15+j6,14)^{2}+} \\ +(0,12+j1,98)^{2}=6,56 \end{array} $
		<u>-</u> -	1,15 1·1,15/0,9=1,27
	Yad, О. е. Yad, О. е. Yad, О. е. Yad, О. е. Y'de, О. е. Zde, О. е. Yaq, О. е. Y'qc, О. е. I', О. е. I'', О. е.	Уад, о. е. (11-233) Уад, о. е. (11-234) Уад, о. е. (11-235) У'де, о. е. (11-236) Zde, о. е. (11-237) Уад, о. е. (11-238) Уад, о. е. (11-239) У'де, о. е. (11-240) Zqc, о. е. (11-241) I', о. е. (11-242)	Уад, о. е. (11-233) — Уде, о. е. (11-234) — Уде, о. е. (11-235) — Уде, о. е. (11-236) — Уде, о. е. (11-237) — Уде, о. е. (11-238) — Уде, о. е. (11-239) — Уде, о. е. (11-240) — гу, о. е. (11-241) — Гу, о. е. (11-242) — Інуск, о. е. (11-243) — Інуск, о. е. (11-244) — Іга, о. е. (11-245) —

Аналогично рассчитывают пусковые характеристики для $s\!=\!\!=\!0,\!05$

§ 11-13. Тепловой и вентиляционный расчеты

Тепловой расчет синхронных машин Расчет проводим по упрощенной методике, изложенной в § 5-3. Конструктивное подобие статора синхронных и асинхронных машин позволяет при тепловом расчете обмотки статора воспользоваться указаниями и методикой, изложенными в § 9-13, кроме формулы (9-378), которая позволяет определить потери в обмотке статора при максимальной допускаемой температуре, но без учета дополнительной обмотки. Потери в основной и дополнительной обмотках статора (Вт)

$$P'_{\text{MI}} = m_1 m'_{\text{T}} \left[I'_1^2 r_1 + (I_{\text{II,H}} / \sqrt{3})^2 r_{\text{ii}} \right]. \tag{11-247}$$

Следует также иметь в виду, что расчет потерь в обмотке ротора следует производить по (11-214), а потерями в демпферной обмотке, возникающими в результате пульсаций магнитного чотока, а также при переходных режимах, можно пренебречь.

Тепловой расчет обмотки возбуждения производят аналогично тепловому расчету обмотки возбуждения добавочных полюсов машин постоянного тока в такой последовательности.

Условная поверхность охлаждения $S_{n2} = 2pl_{cp.n}\Pi_n$ (11-248) многослойных катушек из изолированных проводов (мм²)

То же, однослойных катушек обмотки $S_{u2}=2pl_{cp.u}h_x$ (11-249) из неизолированных проводов, намотанных на ребро (мм²)

Удельный тепловой поток от потерь $p_{\rm n} = k P_{\rm n}/S_{\rm n2}$ (11-250) в обмотке, отнесенных к поверхности охлаждения обмотки (Вт/мм²)

Превышение температуры наружной $\Delta t_{\text{п.п}} = p_{\text{п}}/\alpha_{\text{т}}$ (11-251) поверхности охлаждения обмотки (°C)

Перепад температуры в наружной и внутренней изоляции многослойных катушек из изолированных проводов (°C) $\Delta t_{\rm и.n} = p_{\rm n} \frac{b_{\rm и.n}}{\lambda_{\rm экв}} \tag{11-252}$

Среднее превышение температуры обмотки: над температурой воздуха внутри машины (°C) (11-253)

над температурой наружного охлаж- $\Delta t_{\rm m} = \Delta t'_{\rm m} + \Delta t_{\rm B}$ (11-254) дающего воздуха (°C)

Здесь Π_{π} — периметр поперечного сечения условной поверхности охлаждения катушки, мм; h_{κ} — высота однослойной катушки, мм, $b_{\kappa,\pi}$ — ширина катушки, значение которой определяют из эскиза размещения обмоток в междуполюсном окне, мм; k — из § 10-16; α_{τ} — коэффициент теплоотдачи катушки:

Конструкция полюсной катушки . однослойная многослойная Зависимость $\alpha_{\rm T}=\mathfrak{f}(v_2)$, Bt/(мм² °C) $\alpha_{\rm I}=(3.0+0.42v_2)\times\alpha_{\rm T}=(2.6+0.19v_2)\times10^{-8}\times10^{-8}$

 $b_{\text{и.п}} \approx 0,2$ мм — односторонняя толщина изоляции катушки; $\lambda_{\text{вкв}} = 16 \times \times 10^{-5}$ Вт/(мм²·°С) — эквивалентный коэффициент теплопроводности изоляции (включая воздушные прослойки).

Среднее превышение температуры обмоток не должно быть больше допустимых значений для принятого класса нагревостой-кости изоляционных материалов синхронной машины.

Вентиляционный расчет. Синхронные машины рассчитывают в соответствии с соображениями, изложенными в § 5-3. Эти машины выполняют самовентилируемыми при $h \le 315$ мм—с аксиальной, а при h > 315 мм—с радиальной системой вентиляции.

В машинах небольшой мощности вентилятор насаживают непосредственно на вал, а при больших мощностях вентилирующие лопатки крепятся к ротору.

При аксиальной системе вентиляции с центробежным вентилятором расчет производят, как для машин постоянного тока. При этом значения эквивалентного аэродинамического сопротивления воздухопровода z_1 приведены ниже:

$$P_{\rm 2}/n_{\rm 1}$$
, BT/06/мин 3 5 10 25 100 250 1000 2×10³ 5×10³ 1×10⁴ $z_{\rm 1}$, Па·с²/м 3000 1750 1100 500 150 80 25 10 4,5 2,3

В (10-382), (10-383) и (10-384) следует вместо D_1 подставлять значение наружного диаметра сердечника статора $D_{\rm HI}$.

Расчет при радиальной системе вентиляции производят, как для асинхронных двигателей.

Примеры расчета машин 12. Тепловой и вентиляционный расчеты

Синхронный генератор

Последова-

тель

ность расчета **Условные**

обозначения

Источник

	•		Тепловые расчеты	
			Обмотка статора	
472	Р'_{мі}, Вт	(11-247)	$\begin{array}{c c} 3 \cdot 1,48[54,1^2 \cdot 0,118 + \\ +(17,9/\sqrt{3})^2 \cdot 0,006] = \\ =1535 \end{array}$	$ \begin{vmatrix} 3 \cdot 1,48[45,5^2 \cdot 1,099 + \\ +(196/\sqrt{3})^2 \cdot 0,0042] = \\ =10390 $
473	P _{ss} , B⊤	(11-214)	17,9 ² ·1,367·1,48+2× ×17,9=684	196 ² ·0,154·1,48+2× ×196=9240
474 475	S _{и1} , мм ⁸ П ₁ , мм	(9-379) (9-381)	3,14.286.160=1,44.108 2,25+12,7+15,7=78,4	3,14.630.385=7,62.105
476 477	Π_1 , MM S_{MX1} , MM ²	(9-381) (9-382)	42·78;4·160=5,27·10 ⁵	$ \begin{array}{c} 2(65+14,5)=159 \\ 72 \cdot 159 \cdot 445=50,94 \cdot 10^{5} \end{array} $
478 479	S_{M1} , MM^2 S_{Maii} , MM^3	(9-383) (9-384)	$3,14.406(160+2.88) = 4,26.10^{5}$	4·3,14·630·162=12,82·10 ⁵ 3,14·850(445+2·162)= =20,3·10 ⁵
480	р _{п1} , Вт/мм ²	(9-386)	$0.84(1535\frac{2\cdot 160}{890}+606)$	$0.78(10390\frac{2\cdot445}{17760} +$
			$ \begin{array}{r} 1,44 \cdot 10^{6} \\ =6,75 \cdot 10^{-8} \end{array} $	$ \begin{array}{c c} 7,62 \times \\ +4297) \\ \times 10^{5} = 9,73 \cdot 10^{-3} \end{array} $

Синхронный двигатель

После- дова- тель- ность расчета	Услозные обозначения	Источник	Синхронный генератор	Синхронный двигатель
481	р _{иш} , Вт/мм ²	(9-387)	$\frac{1535 \cdot 2 > 160/890}{5,27 \cdot 10^{5}} =$ $= 1,05 \cdot 10^{-3}$	$ \frac{10390 \cdot 2 \cdot 445/1776}{50,94 \cdot 10^5} = 1 \cdot 10^{-3} $
482	$p_{\pi 1}$, B _T / _{MM²}	(9-388)	$\frac{1535 \cdot 2 \cdot 284/890}{3,16 \cdot 10^5} =$ $= 3, 1 \cdot 10^{-3}$	$\frac{10390 \cdot 2 \cdot 445/1776}{12,82 \cdot 10^5} =$
483	υ ₂ , м/с	(9-389)	$\frac{3.14 \cdot 284 \cdot 1500}{60000} = 22.3$	$ \begin{array}{r} =3,94 \cdot 10^{-3} \\ 3 \cdot 14 \cdot 625 \cdot 750 \\ \hline 60 000 = 24,5 \end{array} $
484	Δt _{wi} , °C	(9-390)	$6,75 \cdot 10^{-8}/(16 \cdot 10^{-5}) = 42$	
485	Δt _{Hu1} , °C	(9-391)	$1,05.10^{-3}\left(\frac{0,4}{16.10^{-5}}+\right)$	=69,5
			$+\frac{(12,7+15,7)}{16\cdot120\cdot10^{-5}}$ = 4,2	
486	<i>b</i> _{и1} , мм	§ 9-13	- 10.120.10 - 7	$(14,5-2\cdot4,75)/2=2,5$
487	Δt _{н.m1} , °C	(9-392)		$\frac{1 \cdot 10^{-3} \cdot 2 \cdot 5}{16 \cdot 10^{-5}} = 15.6$
488	Δ <i>t</i> _{π1} , °C	(9-393)	$3.1 \cdot 10^{-8} / (16 \cdot 10^{-5}) = 20$	$3,94 \cdot 10^{-3}/(14 \cdot 10^{-3}) = 28$
489	Δt _{н.л1} , °С	(9-394)	$3,1\cdot10^{-3}\left(\frac{0,4}{16\cdot10^{-5}}+\right)$	_
			$+\frac{25}{12\cdot 120\cdot 10^{-5}}=13,1$	
490	Δt _{н.π1} , °C	(9-395)	-	$3,94 \cdot 10^{-3} \cdot 2,5/(16 \times 10^{-5}) = 61,6$
491	Δ <i>t</i> ′ ₁ , °C	(9-396)	$(42+4,2)\frac{2\cdot 160}{890}+$	$(69,5+15,6)\frac{2\cdot 445}{1757}+$
			$+(20+13,1)$ $\frac{2 \cdot 282}{890}$ = 37,6	
49 2	P'_∑ , B _T	(9-397)	$0,84\left(1535\frac{2\cdot160}{890}+731\right)+$	$0.78 \left(10390 \frac{2.445}{1757} + \right)$
			$+1535\frac{2 \cdot 282}{890} + 722 + 441 +$	$+3660$)+ 10 390 $\frac{2.433.5}{1757}$ +
			+150=3360	+7227 + 2108 + 1800 = = 23 220
49 3	Δt _B , °C	(9-399)	3360/(4,26.105.125×	$23220/(20,3\cdot10^{5}\cdot150\times$
494	Δt ₁ , °C	(9-400)	(37,6+6,2=43,8)	$\times 10^{-6}$)=7,6 88+7,6=95,6
•	•	0	бмотка возбуждения	
495	Sms, mm	(11-248)	4.623.53 = 13.2.104	
496 497	S_{m2} , MM^2 P_m , BT/MM^2	(11-249) (11-250)	$0.9 \cdot 684/(13.2 \cdot 10^4) =$	$8 \cdot 1226 \cdot 74 = 72, 5 \cdot 10$ $0, 9 \cdot 9240 / (72, 5 \cdot 10^4) =$
498	α,	§ 11-13	$= 47 \cdot 10^{-4}$ $(2,6+0,19 \cdot 22,3) \cdot 10^{-5} =$	$=115 \cdot 10^{-4} $ $(3,0+0,42 \cdot 24,5) \cdot 10^{-5} =$
499	Br/(MM2.°C)		$=6.8 \cdot 10^{-5}$	$=13,3\cdot10^{-5}$
100	Δt _{uu} , °C	(11-251)	$47 \cdot 10^{-4} / (6.8 \cdot 10^{-5}) = 69$	$ \begin{array}{r} 115 \cdot 10^{-4} / (13, 3 \cdot 10^{-6}) = \\ = 86, 5 \end{array} $

После- дова- тель- ность расчета	Условные обозначения	Источник	Синхронный генератор	Синхронный двигатель
500	Δt _{иπ} , °C	(11-252)	$ 47 \cdot 10^{-4} \cdot 0,4/(16 \cdot 10^{-5}) = \\ = 12 $	_
501 502	$\Delta t'_{\pi}$, °C Δt_{π} , °C	(11-253) (11-254)	$ \begin{array}{r} -12 \\ 69+12=81 \\ 81+6,2=87 \end{array} $	86,5 $86,5+7,6=94$

Вентиляционный расчет. Принята система вентиляции:

	1	1	аксиальная	радиальная
503	$V_{\rm B}$, ${\rm M}^3/{\rm c}$	(5-28)	$3360/(1100 \cdot 2 \cdot 6, 2) = 0,24$	$\begin{array}{c} 23220/(1100 \cdot 2 \cdot 7,6) = \\ = 1,37 \end{array}$
504	k ₁	(5-40)	-	$3.5 \sqrt[4]{\left(\frac{750}{1000}\right)^3} (6.10+$
505	V′ _в , м³/с	(5-39)	–	$+100 \cdot 10^{-2} = 4.5$ $4.5(625/100)^{2} \cdot 10^{-2} =$ =1.76
506	<i>Н</i> , Па	(5-41)	_	$\left[7,85\left(\frac{750}{1000}\right)^{2}\left(\frac{625}{100}\right)^{2}=173$
507	Z_1 ,	§ 11-13	600	
508 509 510 511 512	$egin{array}{cccccccccccccccccccccccccccccccccccc$	(10-382) (10-393) (10-384) (10-385) § 10-16	0,85.406=345 0,65.406=265 0,12.406=50 345/20=17,25 17	
513	<i>u</i> _{вен2} , м/с	(5-34)	$\begin{vmatrix} 3,14\cdot345\cdot1500/(6\cdot10^4) = \\ = 27 \end{vmatrix}$	· -
514	<i>v</i> _{вен1} , м/с	(5-35)	$3, 14 \cdot 265 \cdot 1500/(6 \cdot 10^4) =$ =21	_
515 516	Н ₀ , Па Ѕ _{вен} , м ²	(5-33) (5-37)	$\begin{array}{c} 0,6 \cdot 1,23(27^{2}-21^{2}) = 212 \\ 0,92 \cdot 3,14 \cdot 345 \cdot 50 \cdot 10^{-6} = \\ = 0,05 \end{array}$	
517	$V_{\rm Bmax}$, м $^3/{\rm c}$	(5-36)	$0,42 \cdot 27 \cdot 0,05 = 0,57$	_
518	V _в , м³/с	(5-38)	$\times \sqrt{\frac{\frac{0.57\times}{212}}{\frac{212}{212+600\cdot0.57^2}}} =$	_
519	<i>Н</i> , Па	(5-39)	$ \begin{array}{c} =0,4\\ 212 \cdot 600 \cdot 0,57^{2}\\ \hline 212 + 600 \cdot 0,57^{2} =102 \end{array} $	· —

§ 11-14. Масса и динамические показатели

До разработки рабочих чертежей массу машины можно определить по приближенным формулам в такой последовательности:

Масса стали сердечника статора (кг)
$$m_{\rm c3E} = m_{\rm 31} + m_{\rm c1}$$
 (11-255)
Масса стали полюсов (кг) $m_{\rm c1} = 7.8 \cdot 10^{-6} k_{\rm c} l_{\rm II} (b_{\rm II} h'_{\rm II} + k_{\rm K} b_{\rm II}. n_{\rm II}. n_{\rm II}) 2p$ (11-256)

Масса стали сердечника ротора (кг)
$$m_{\rm c2}=6,12k_{\rm c}\cdot 10^{-6}l_1[(2,05h_{\rm c2}+D_2)^2-D_2]$$
 (11-257) Суммарная масса активной стали статора и ротора (кг) $m_{\rm c2}=m_{\rm c3E}+m_{\rm c1}+m_{\rm c2}$ (11-258) тора и ротора (кг) $m_{\rm M1}=8,9\cdot 10^{-6}m_1(a_1w_1l_{\rm cp1}S_0++a_{\rm m}W_{\rm m}l_{\rm cp.m}S_{\rm s.0.m})$ (11-259) Масса меди обмотки возбуждения $m_{\rm m.n}=10$ (11-156) (кг) $m_{\rm m.n}=8,9\cdot 10^{-6}\cdot 2p(N'_2sl'_{\rm c.r}+b'_{\rm m.n}S_{\rm c.}+0,6S_{\rm c}C_{\rm n})$ (11-260) Суммарная масса меди (кг) $m_{\rm m.m}=8,9\cdot 10^{-6}\cdot 2p(N'_2sl'_{\rm c.r}+b'_{\rm m.n}S_{\rm c.}+0,6S_{\rm c}C_{\rm n})$ (11-261) Суммарная масса изоляции: при $U{\leqslant}660$ В (кг) $m_{\rm m.m}=(3,8D_{\rm H1}^{1.5}+0,2D_{\rm H1}l_1)10^{-4}$ (11-262) при $U{\leqslant}6000$ В $m_{\rm m.m}=(6,6D_{\rm H1}^{1.5}+0,6D_{\rm H1}l_1)10^{-4}$ (11-263) Масса конструкционных материалов $m_{\rm m.m}=M_{\rm m.m}+m_{\rm m.m}+m_{\rm m.m}$ (11-264) (кг) $m_{\rm maill}=m_{\rm c.E}+m_{\rm m.E}+m_{\rm H}+m_{\rm K}$ (11-265)

При $D_{\rm m1}{<}520$ мм следует принимать $A{=}1{,}25$ и $B{=}{-}300$; при $D_{\rm m1}{\geqslant}520$ мм $A{=}0{,}32$ и $B{=}400$; $k_{\rm k}{=}0{,}8$ при традиционной и $k_{\rm k}{=}0{,}7$ при гребенчатой конструкции полюсных наконечников; $C_{\rm m}{=}2$ — количество перемычек демпферной обмотки на 1 пару полюсов.

Важным параметром синхронной машины является динамический момент инерции ротора $J_{\text{и.д.}}$. Требования к $J_{\text{и.д.}}$ определяются назначением и условиями работы синхронной машины. В машинах, предназначенных для работы в дизель-генераторных установках с широким изменением нагрузки, желательно иметь повышенный динамический момент инерции ротора, а в двигателях, предназначенных для работы в условиях частых пусков, динамический момент инерции ротора должен быть минимальным.

При расчете динамического момента инерции ротор синхронный машины разделяют на основные элементы и для каждого из них определяют значение $J_{\text{м.л.}}$ Расчет выполняют так:

 $R_{\text{n.cp}} = 0.5[(0.5D^2_1 + (0.85 + 0.96)(0.5D_2 +$ Радиус инерции полюсов с катушка- $+h_{c2})^2]\cdot 10^{-6}$ (11-266) ми (м) Динамический момент инерции полю- $J_{\Pi} = (m_{C,\Pi} + m_{M,\Pi} + m_{M,\Pi}) 4R^2_{\Pi,CP}$ (11-267)сов с катушками (кг/м²) Динамический момент инерции сер- $J_{c2} = 0.5m_{c2} \cdot 10^{-6} [(0.5D_2 + h_{c2})^2$ дечника ротора (кг/м²) (11-268) $-(0.5D_2)^2$ $m_{\rm B} = 15 \cdot 10^{-6} l_1 D^2_2$ Масса вала (кг) (11-269)Динамический момент инерции вала $J_{\rm B} = 0.5 m_{\rm B} (0.5 D_2)^2 \cdot 10^{-6}$ (11-270)(Kr⋅M²) Суммарный динамический момент $J_{\text{II},\text{II}} = J_{\text{II}} + J_{\text{C2}} + J_{\text{B}}$ (11-271)инерции ротора (кг·м²)

Здесь c — коэффициент (для машин с демпферной обмоткой c = 0,85; без демпферной обмотки c = 0,96).

Для сравнения основных технических показателей спроектированных машин с показателями аналогичных отечественных машин можно воспользоваться данными, приведенными в каталогах.

Кроме того, может быть произведена общая оценка технического уровня спроектированных машин по обобщенному показателю Э, который рассчитывают в соответствии с материалами гл. 7.

Примеры расчета машин 13. Масса и динамический момент инерции

Последователь-	Условные. обозначения	Источник	Синхронный генератор	Синхронный двигате ль
			Macca	•
520) m _{c1Σ} , κΓ	(11-255)	11,9+50=61,9	211+325=536
521	<i>т</i> сп, кг	(11-256)	$7,8 \cdot 10^{-6} \cdot 0,97 \times 170 (78 \times 65 \cdot 0,7 \cdot 162 \cdot 28) 4 = 42,4$	7,8·10 ⁻⁶ ·0,98·460 (85× ×103·0,8·170·30) 8= =361
522	<i>m</i> _{c2} , Kr	(11-257)	$\begin{array}{c c} 6,12\cdot0,97\cdot10^{-6}\times\\ \times 170[(2,05\cdot13+72)^{2}-\\ -72^{2}]=4,6 \end{array}$	$\begin{array}{c ccccccccccccccccccccccccccccccccccc$
52 3	$m_{c\Sigma}$, kr	(11-258)	61,9+42,4+4,6=108,9	536+361+273=1170
524	<i>т</i> _{м1} , кг	(11-259)	8,9·10 ⁻⁶ ·3(1·70× ×890·9,234+2·7·890× ×9,234)=18,4	8,9·10 ⁻⁶ ·3(1·360·1776× ×5,1+4·3·1776·5,1× ×2)=180
525	<i>т</i> _{м.д} , кг	(11-260)	_	$8,9 \cdot 10^{-6} \cdot 8(7 \cdot 78, 5 \cdot 495 + 170 \cdot 199, 1+1, 2 \times 0, 5 \cdot 199, 1 \times 2) = 21,8$
526	$m_{\mathtt{M}\Sigma}$, kr	(11-261)	18,4+27,7=46	180+146+21,8=347,8
527	m _H , Kr	(11-262)	(3,8·406 ^{1,5} +0,2·406× ×160)10 ⁻⁴ =4,4	
528	<i>т</i> _н , кг	(11-263)	_	$(6.6.850^{1.5}+0.6.850\times \times 445)10^{-4}=39$
529	$m_{\rm K}$, кг	(11-264)	1,25.406—300=207,5	$0,32 \cdot 850 + 400 = 672$
53 0	$m_{ m Many},~{ m Kr}$	(11-265)	109,9+46+4,4+207,5= =367	1172+348+39+672= =2230
		Динамиче	ский момент инерции роз	ropa
531	. R _{ш.ср} , м	(11-266)	$\begin{array}{c c} 0.5[(0.5.286)^{2}+0.96\times\\ \times (0.5.72+13)^{2}]\cdot 10^{-6}=\\ =0.0115 \end{array}$	$0.5[(0.5 \cdot 630)^{2}+0.85 \times \times (0.5 \cdot 184 + 88)^{2}] \times \times 10^{-6}=0.063$
532	Ј п, кг∙м ⁸	(11-267)	$(42,4+24,6)\cdot 4\cdot 0,0115^2 = 0,77$	$(361+145+21,8)\cdot 4\times$ $\times 0,063^2=33,47$
533	_{J_{C2}, кг⋅м²}	(11-268)	$0.5 \cdot 4.6 \cdot 10^{-6} [(0.5 \times 22 + 13)^{2} + (0.5 \cdot 72)^{2}] = 0.01$	$0,5 \cdot 233,4 \cdot 10^{-6}[(0,5)] \times 184 + 88)^{2} + (0,5) \times 184)^{2} = 4,77$
534	<i>т</i> в, кг	(11-269)	$15 \cdot 10^{-6} \cdot 160 \cdot 72^{2} = 12,5$	15.10-6.445.1842=226
535	J _B , Kr⋅M³	(11-270)	0,5·12,5·10 ⁻⁶ (0,5× ×72) ² =0,01	$0.5 \cdot 226 \cdot 10^{-6} (0.5 \times 184)^{\frac{9}{2}} = 0.96$
536	$J_{\rm H.Z}$, ${\rm Kr}\cdot{ m M}^2$	(11-271)	0,77+0,01+0,01=0,79	33,47+4,77+0,96=39,2

приложения

Приложение 1. Диаметры и площади поперечного сечения круглых медных проводов

а) Провода марок ПЭТВ, ПЭТ-155, ПСД, ПСДК, ПСДТ, ПСДКТ

иаметр го	Площадь		гр (мм) го прово			диаметр юго	Площадь		етр (мм		
Номинальный диаметр неизолированного провода, мм	поперечно- го сечения неизолиро- ванного провода, мм ²	HETB HET-155	псд псдк	псдт	псдкт	Номинальный диам неизолированного провода, мм	поперечно- го сечения неизолиго- ванного провода, мм ²	IIBTB IIBT-155	псд псдк	псдт	псдкт
0,06	0,00283	0,080			_	0,67	0,3530	0,730	0,93	0,87	0,84
0,07	0,00385	0,090	_			0,69	0,3740	0,750	0,95	0,89	0,86
0.08	0,00503	0,100			_	0,72	0,4070	0,780	0,99	0,94	0,90
0,09	0,00636	0,110		_	_	0,74	0,4300	0,805	1,01		0,92
0,10	0,00785	0,122	_	_	_	0,77	0,4660	0,835	1,04	0,99	0,95
0,11	0,00950	0,132	_	_	_	0,80	0,5030	0,865	1,07	1,02	0,98
0, 12	0,01131	0,142	_		_	0,83	0,5410	0,895	1,10	1,05	1,01
0,13	0,01327	0,152		_	_	0,86	0,5810	0,925	1,13	1,08	1,04
0,14	0,01539	0,162		_	_	0,90	0,6360	0,965	1,17	1,12	1,08
0,15	0,01767	0,180				0,93	0,6790	0,995	1,20	1,15	1,11
0,16	0,0201	0,190	_	_	_	0,96	0,7240	1,025	1,23	1,18	1,14
0,17	0,0227	0,200	_		_	1,00	0,785	1,080	1,29	1,23	1,20
0,18	0,0255	0,210	_		_	1,04	0,849	1,120	1,33	1,27	1,24
0,19	0,0284	0,220	_	_	_	1,08	0,916	1,160	1,37	1,31	1,28
0,20	0,0314	0,230				1,12	0,985	1,200	1,41	1,35	1,32
0,21	0,0346	0,240	_	-		1,16	1,057	1,240	1,45	1,39	1,36
0,23	0,0415	0,265	_	_	-	1,20	1,131	1,280	1,49	1,43	1,40
0,25	0,0491	0,285		—		1,25	1,227	1,330	1,54	1,48	1,45
0,27	0,0573	0,305	_	_		1,30	1,327	1,385	1,59	1,53	1,50
0,29	0,0661	0,325	_	_		1,35	1,431	1,435	1,64	1,58	1,55
0,31	0,0755	0,345	0,55	0,50	0,46	1,40	1,539	1,485	1,69	1,63	1,60
0,33	0,0855	0,365	0,57	0,52	0,48	1,45	1,651	1,535	1,74	1,68	1,65
0,35	0,0962	0,390	0,59	0,54	0,50	1,50	1,767	1,585	1,79	1,73	1,70
0,38	0,1134	0,420	0,62	0,57	0,53	1,56	1,911	1,645	1,85	1,79	1,76
0,41~	0,1320	0,450	0,65	0,60	0,56	1,62	2,060	1,705	1,91	1,87	1,86
0,44	0,1521	0,480	0,68	0,63	0,59	1,68	2,220	1,765	1,97	1,93	1,92
0,47	0,1735	0,510	0,71	0,66	0,62	1,74	2,380	1,825	2,03	1,99	1,98
0,49	0,1886	0,530	0,73	0,68		1,81	2,570	1,905	2,10	2,06	2,05
0,51	0,2040	0,565	0,77	0,71	0,68	1,88	2,780	1,975	2,17	2,13	2,12
0,53	0,2210	0,585	0,79	0,73	0,70	1,95	2,990	2,045	2,24	2,20	2,19
0,55	0,2380	0,605	0,81	0,75		2,02	3,200	2,115	2,32	2,28	2,27
0,57	0,2550	0,625	0,83	0,77	0,74	2,10	3,460	2,200	2,40	2,36	2,35
0,59	0,2730	0,645	0,85	0,79	0,76	2,26	4,010	2,360	2,62	_	-
0,62	0,3020	0,675	0,88	0,82	0,79	2,44	4,680	2,540	2,80	_	_
0,64	0,3220	0,700	0,90	0,84	0,81	2,63	5,430	-	2,9 9	_	_
										.	

диаметр ого	Площадь		етр (мм ого пров			диаметр Юго	Площадь		етр (мм) ого пров		
Номинальный диа неизолированного провода, мм	поперечно- го сечения неизолиро- ванного провода, мм²	113TB 113T-165	псл псдк	псдт	псдкт	Номинальный диа неизолированного прочода, мм	поперечно- го сечения неизолиро- ванного провода, мм²	HETB HET-155	псд псдк	псдт	псдкт
2,83	6,290		3,19	<u></u>		4,10	13,20		4,48	_	
3,05	7,310		3,42		_	4,50	15,90	<u></u>	4,88	_	_
3,28	8,450		3;65		_	4,80	18,10		5,18	_	—
3,53	9,790		3,90	_	_	5,20	21,24	_	5,58	_	—
3,80	11,34	-	4,17	_	-						
		ļ	1 1		1	l i		l	1	l	l

б) Провода марки ПЭТ-200

Номинальный диаметр неизолирован- ного проведа, мм	Площадь поперечного сечения неизо-лированного провода, мм ²	Диаметр изолированно- го провода марки ПЭТ-200, мм	Номинальный диаметр не- изолированно- го провода, мм	Площадь поперечного сечения не- изолированно- го провода, мм ²	Диаметр изо- лирозанного провода марки ПЭТ-200, мм
0,50	0,196	0,552	1,25	1,227	1,325
0,56	0,246	0,612	1,32	1,368	1,395
0,63	0,312	0,690	1,40	1,539	1,485
0,71	0,396	0,770	1,50	1,767	1,585
0,75	0,442	0,810	1,60	2,011	1,685
0,80	0,503	0,865	1,70	2,270	1,785
0,85	0,567	0,915	1,80	2,545	1,895
0,90	0,636	0,965	1,90	2,835	1,995
0,95	0,709	1,015	2,00	3,142	2,095
1,00	0,785	1,080	2,12	3,530	2,215
1,06	0,882	1,135	2,24	3,941	2,345
1,12	0,985	1,195	2,36	4,374	2,465
1,18	1,094	1,255	2,50	4,909	2,605

Примечание. Днаметры изолированных проводов вычислены с учетом расчетной средней двусторонней толщины эмалевой изоляции, принимаемой как округленное среднее арифметическое из минимальной и максимальной толщин.

385

Приложение 2. Размеры и площади поперечного течения проволоки прямоугольной, лент и шин медных

	2,36	7,829 8,891 11,25 14,32 16,21 18,33 20,69 23,05 25,88
8 a, MM	2,24	7.7.141 11.688 8.639 11.688 8.6
роволокі	2,12	6.315 6.315 7,163 8,117 10,24 11,51 11,59 14,69 16,60 16,60 18,72 20,84 23,38
ечения п	2,0	
Номинальный размер прохоложи по меньшей стороне (мм) для следующих расчетных площадей поперечного сечения проволоки а, мм ^в	1,90	4,957 5,622 6,382 7,237 8,187 9,137 10,28 11,61 11,61 11,61 11,61 11,61 11,61 11,61 12,13 12,092
цей попе	1,80	1 1 1 1 1 1 1 1 1 1 1 1 1 1 1 1 1 1 1
х площа)	1,70	3,887 4,397 4,397 5,672 6,437 7,287 8,137 10,35 11,71 13,24 14,94 14,94 16,64 16,64
асчетны	1,60	100 28 2 2 2 2 2 2 2 2 2 2 2 2 2 2 2 2 2
ощих р	1,50	3,145 3,145 3,535 3,985 4,510 5,110 5,7285 6,535 7,285 8,185 9,235 11,79 11,79 11,79 11,79
следун	1,40	2.585 3.089 3.089 3.089 3.089 3.089 5.088 6.088
м) для	1,32	2,425 3,085 3,085 3,481 3,943 4,471 6,385 6,385 6,385 6,385 11,67 10,35 11,67
роне (м	1,25	22.22.22.22.22.22.22.22.22.22.22.22.22.
пей сто	1,18	2, 145 2, 429 3, 089 3, 089 3, 089 3, 100 4, 505 5, 085 6, 393 7, 219 10, 41
о мень	1,12	9.99.97.77.78.99.99.99.99.99.99.99.99.99.99.99.99.99
локи п	1,06	1,905 2,160 2,435 2,753 3,124 4,025 5,085 5,085 6,463 1,731 1,311 1,311 1,311
жоби да	1.00	
и разме	0,95	1,706 1,934 2,181 2,466 2,798 3,179 3,179 5,126 6,551 6,551
нальнь	06'0	- 1 - 1 - 1 - 2 - 2 - 2 - 2 - 2 - 2 - 2
Hom	0,85	1,545 1,749 1,970 2,225 2,862 3,245 3,670 4,095 6,200 5,200
	0,80	1.1663 1.
азмер Непеч	Номинальный р проволожи по бо стороне, мм	පුවු පුවු පුවු පුවු පුවු පුවු පුවු පුවු

Примечание примоугольную проволоку используют для изготовления изолированных проводов.

я проволожи а, мм	5,00 5,30 5,60		_	1 1													1	1,54	1 1 1 1 1 1 1 1 1 1	1 1 1 1 1 1 1 1 1 1	1	1,52 46,94 1,15 1,14	1, 1, 1, 1, 1, 1, 1, 1, 1, 1, 1, 1, 1, 1	46,84 52,14 58,50	46, 84 46, 84 52, 14 58, 50
Номинальный размер проволоки по меньшей стороне (им) для следующих расчетных площадей поперечного сечения проволоки а,	4,75 5.	-		1 1									1111111111	11111111111	1	32,87	32,87		32,87 37,14 41,89	32,87	32,87	32,87 32,14 41,89 46,64	32,87 32,87 41,89 46,64	32,87 32,87 37,14 41,89 46,64 52,34	32,87 37,14 41,89 46,64 52,34 58,52
ощадей попер	25 4,50		_	1 1									·					·							
расчетных пло	4.00 4.25													<u> </u>											
следующих 1	3,75		 	11	111	1111	1111	11111	111111	1111111	1	20,14		20,14	20,14	20,14	20,14 20,14 25,77 25,77 26,77	20,14 20,14 25,77 25,77 28,14	20,14 20,14 25,77 25,77 28,14 28,89	20,14 20,14 25,77 25,77 28,14 28,89	20,14 20,14 20,14 20,14 20,14 20,88 36,64	20,14 20,14 20,14 20,14 20,14 36,64	20,14 20,14 25,77 25,77 26,89 36,64 41,14	20,14 20,14 20,14 20,14 20,14 30,64 41,14	20,14 20,14 20,14 36,64 36,64 41,14 56,02
оне (ии) для	35 3,55		-	11	111	1111	11111	111111																	
меньшей сторс	3,15 3,35		1	1 1	111	1111	11 18,83	13,63																	
роволожи по в	3,0		1	11	111	1111		111123	12,98	12,98	12,95	12,95	12,95	12,95	12,95 14,45 16,25 18,35 20,75	12,95 14,45 16,25 18,35 18,35 18,35	12,95 14,45 16,25 16,25 18,35 20,75 23,45	12,95 14,45 16,25 16,25 18,35 20,75 23,45	12,95 14,45 16,25 16,25 18,35 20,75 23,45 23,45	12,95 14,45 16,25 16,25 18,35 20,75 23,45 23,45	12,95 14,45 16,25 16,25 18,35 20,75 23,45 23,45 20,45	12,95 14,45 16,25 16,25 18,35 20,75 23,45 23,45 20,45	12,95 14,45 16,25 16,25 18,35 20,75 20,45 29,45 33,06	12,95 14,45 16,25 16,25 18,35 20,75 20,45 20,45 33,05	12,95 16,25 16,25 16,25 18,35 20,75 29,45 33,06 36,98
ый размер пр	55 2,80	-	1	11	1 10,8																				
Номинальн	2,50 2,65		8,326	8,326	8,326 — 8,826 — 9,451 10,65			991	99=	99=	991	9.0=	900=	900	900	900	99-	9.0.	99-	99-	99-	9.9	2 2 2 2 2 2 2 2 2 2 2 2 2 2 2 2 2 2 2 2	9.01	991
томиналь- ный резмер проволоки	о большей стороне, мои																	7	777777777777777777777777777777777777777	222222222222222222222222222222222222222	222222222222222222222222222222222222222	88888	222222222222222222222222222222222222222		8 6 6 6 6 6 6 6 6 6 6 6 6 6 6 6 6 6 6 6

		Расчетны	Расчетные сечения лент (мм*) при следующих помянальных размерах лент по меньшей стороне д, мм	a nebr (x	иди (тил	следуюв	цих помв	TRAJBEDIX	размера	х лент п	о менъш	ей сторо	не а, мм	-	. [
1,35	1,45	1,50	1,56	1,68	18,1	1,95	2,00	2,10	2,26	2,44	2,50	2,63	2,83	3,00	3,28	3,53
	١	1	ı	ı	1	ı	١	ı	ı	ı	Ī	1	ı	ı	ı	ı
6,5	l	1	ı	ı	i	ı	1	ı	ı	ı	ı	ı	ı	ı	ı	I
∞	61	1	ı	i	ı	ı	ĺ	l	l	١	ı	ı	ı	I	l	I
	I	1	1	į	ı	1	I	I	j	.1	İ	١	l	١	ı	j
Ŋ	8	1	22,1	ı	ı	ı	١	ı	ı	١	ı	ı	ı	ı	I	١
20,7	22,2		23,8	25,6	ı	1	١	١	ı	ı	ı	ı	ı	ı	١	I
	1		1	ı	ı	ı	ı	ı	ı	ı	ı	I	ı	l	ı	ı
က	g	. -	25.7	27,6	29.7	ı	ı	١	ı	ı	I	ı	ı	١	ı	ı
6	25		27.6	29,6	31.9	8,3	ı	- 1	ı	ı	ı	1	l	١	ı	i
25.9	27.9		29.9	32,2	8,0	37,2	ı	40,6	1	1	ı	ı	١	١	ı	i
	١.		·	1	1	ı	39	1	-	ı	ı	ı	1	ı	ı	i
co.	31.	1	33.8	36,4	39.1	42,1	1	45,3	တ	52,4		ı	ı	ı	l	ı
4	32		38,5	41.4	44.6	47,9	49,1	51,6	_	59,7	61,2	8,3	ı	ı	I	1
35.1	37		40,5	43,6	46,9	50,5	.	72	_	62,8		67,7	72,7	١	I	i
4	40		43.2	46,4	20,0	53,8	I	57,9		67,0		72,2	77,5	82,1	١	I
40.1	43.1	1 44.5	46,3	49,8	53,6	57,7	59,1	62, 1	66,7	71,9	73,7	77,4	83,2	88,1	96,1	١
œ	46,		46,4	53,2	57,2	9,19	ı	66,3	_	8,9/		82,7	6,88	94,1	102,7	110,3
0	2		72	58,2	62,7	67,4	ı	72,6	_	2 6		9,0	97,4	103,1	112,5	120,9
53,6	57.	6 59,5	61,9	9,99	7,17	77,2	79,1	83,1		96,3	98,7	103,7	111,5	118,1	128,9	138,5
4	2		69,7	75,0	8,	6, 98	ı	93,6		108,5		116,9	125,7	133,1	145,3	156,2
	1	1	1	١	1	l	ı	١		114,4		122,1	I	١	!	١
_	72,	1 74,5	77,5	83,4	86 8,	2,96	99,1	2,	11,9	120,7	123,7	130,0	139,8	148,1	161,7	173,8
	1		85,3	9, 8	6,86	106,4	ı	114,6	_	132,9	ı	143,2	154,0	163, 1	178,1	191,5
9,08	86,6	1	83,1	100,5	107,9	116,2	ı	125,1	_	145,1	l	150,3	168,1	178,1	194,5	209,1
		1	100,0	ľ	ı	125,9	l	١	ı	157,3	ı	169,5	182,3	193,1	210,8	226,8
,	ı	1	108,7	ı	١	135,7	ı	ļ	l	169,5	ı	l	ı	208,1	227,3	244,4
		I	124,3	١	i	155,2	ı	ı	J	193,9	ı	i	ı	238, 1	ı	I
	1	1	139,9	ı	ı	174,7	1	1	ı	218,3	l	ı	ı	268,1	١	1
	. -	 -	155,5	ı	1	194,2	1	1	1	242,7	ı	i	ı	298,1	ı	1

	10,0	198,1	248,1	298,1	l	348,1	398,1	448,1	498,1	548,1	598,1	648,1	698,1	ı	798,1	898,1	998,1	1198,1
а, мм	0,6	1	223,1	268,1	ı	I	358,1	403,1	448,1	493,1	538,1	583,1	628,1	l	l	l	1	l
нышей стороне	8,0		198,1	238,1	1	278,1	318,1	358,1	398,1	438,1	478,1	I .	558,1	598,1	638,1	718,1	798,1	958,1
Расчетные сечения шин (мм²) ири следующих номинальных размерах шин по меньшей стороне а, мм	2,0	-1	ı	208,1	1	l	278,1	313,1	348,1	383,1	418,1	453,1	1	l	558, 1	628,1	698,1	l
нальных разме	6,5	ı	1	193,1	206,1	225,6	258,1	290,6	323,1	355,6	388,1	i		١	ı	1	l	I
адующих номи	6,0	1	1	179,1	191,1	209,1	239,1	269,1	299,1	329,1	359,1	389,1	ı	1	479,1	539,1	599,1	l
1 (мм²) при сле	5,5	1	1	l	ı	9,161	219,1	246,6	274,1	301,6	329,1	-	1	.1	ı	I	ı	I
ие сечения шив	5,0	1	1	1	ı	174,1	199,1	224,1	249,1	274,1	299,1	324,1	349,1	ı	399,1	449,1	499,1	ļ
Расчетнь	4,5	1	1	ľ	1		179,1	201,6	224,1	246,6	269,1	291,6	314,1	ı	359, 1	404,1	449,1	ı
	* , 4,0	١	I	I	l	ı	159,5	179,5	199,5	219,5	239,5	259,5	279,5	ı	319,5	359,5	399,5	1
Номинальный	размер шин по большей стороне b, мм	20	25	90	32	35	40	45	20	55	09	65	02	75	8	06	001	120

Приложение 3. Двусторонняя толщина изоляции обмоточных проводов прямоугольного поперечного сечения

Марка	прозо	льные р дов по м гороне, м	еньшей	Номина	льные р	взмеры п	розодоз	по больш	ей сторо	не, мм
провода	От 0,90 до 2 ,00	От 2,10 до 3,80		От 2,10 до 2,50	От 2,63 до 3,35	От 3,53 до 4,50	От 4,70 до 5,60	От 5,90 до 7,10	От 7,40 до 8,0 0	От 8,50 до 12,50
ПСДКТ ПСДК и ПСД	0,22 0,27	0,22 0,33	0,4	0,26 0,32	0,28 0,36	0,28 0,39	0,30 0,42	0,30 0,44	0,32 0,46	0,32 0,48

Примечание. Двусторонняя толщина изоляции проводоз марок ПЭТВП, ПЭТП-155 и ПЭТП-200—0,15 мм.

Приложение 4. Размеры и плоцади поперечного сечения шин прямоусольных (прессованных) из алюминия

Номинальный размер	Площадь поп	еречного сечения	шины (мм²) при	номинальном
шины по меньшей		размере по бол	ышей ст ороне, ми	и
стороне, мм	30	40	50	60
4	120	160	200	240
5	150	200	250	300
6	180	240	300	360

Алюминий марки АДО с удельным сопрэтивлением не более 0,029 Ом·мм'/м при 20 °С, плотность материала 2,71 г/см°.

Приложение. 5. Основная таблица намагничивания. Сталь 2013

	0,00	0,01	0,02	0,03	0,04	0,05	0,06	0,07	0,08	0,09			
· В, Тл		Н, А/см											
	10.50	1 0 50	0.55	0.50	0.50	0.00	0.00	0.01	0.61	0.00			
0,4	0,56	0,56	0,57	0,58	0,59	0,60	0,60	0,61	0,61	0,62			
0,5	0,63	0,63	0,64	0,65	0,66	0,67	0,67	0,68	0,68	0,69			
0,6	0,70	0,70	0,71	0,72	0,73	0,74	0,74	0,75	0,76	0,77			
0,7	0,78	0,79	0,80	0,81	0,82	0,83	0,84	0,85	0,86	0,87			
0,8	0,88	0,89	0,90	0,91	0,92	0,93	0,94	0,95	0,96	0,97			
0,9	0,99	1,00	1,01	1,02	1,03	1,04	1,05	1,06	1,07	1,08			
1,0	1,0	1,11	1,13	1,14	1,15	1,17	1,18	1,20	1,21	1,23			
1,1	1,25	1,26	1,27	1,28	1,29	1,32	1,33	1,34	1,36	1,38			
1,2	1,41	1,46	1,52	1,58	1,64	1,70	1,76	1,82	1,88	1,94			
1,3	2,00	2,10	2,20	2,30	2,40	2,50	2,60	2,70	2,80	2,9			
1,4	3,00	3,20	3,50	3,80	4,10	4,30	4,60		5,40	5,8			
1,5	6,20	6,70	7,80	8,90	10,0	11,3	12,4	13,5	14,6	15,8			
1,6	17,0	18,6	20,2	21,8	23,4	25,0	27,0	28,0	30,0	32,0			
1,7	34,0	37,0	40,0	43,0	47,0	50,0	54,0	58,0	62,0	66,0			
1,8	70,0	75,0	80,0	85,0	92,0	100	106	112	118	124			
1,9	130	136	142	148	156	165	173	. 181	189	198			
2,0	207	226	244	263	281	300	360	420	480	540			
$\frac{2}{1}$	600	670	740	810	880	950	1020	1090	1160	1230			
2,2	1300	1380	1460	1540	1620	1700	1780	1860	1940	2020			
2,3	2100	2180	2260	2340	2420	2500	2580	2660	2740	2820			
2,4	2900	2980	3060	3140	3220	3300	3380	3460	3540	3620			
٠,٠	2500	2330	0000	0140	3220	0000	3330	OTOU	00-10	3020			
	1												
		,					•	'	,				

Приложение 6. Основная таблица намагничивания. Сталь 2312

	0,00	0,01	0,02	0,03	0,04	0,05	0,06 .	0,07	0,08	0,09				
В, Тл		Н, А/см												
0,4	0.68	0.69	0.70	0.71	0,72	0.73	0,73	0,74	0,75	0,75				
0,5	0,76	0,77	0,78	0,79	0,80	0,81	0,82	0,83	0,84	0.85				
0,6	0,86	0,87	0,88	0,89	0,90	0,91	0,92	0,93	0,94	0,95				
0,7	0,96	0,99	1,03	1,08	1,13	1,18	1,22	1,26	1,31	1,35				
0,8	1,40	1,45	1,50	1,55	1,60	1,65	1,70	1,75	1,80	1,85				
0,9	1,90	1,95	2,00	2,05	2,10	2,15	2,20	2,25	2,30	2,35				
1,0	2,40	2,46	2,52	2,58	2,64	2,70	2,76	2,82	2,88	2,94				
1,1	3,00	3,10	3,20	3,30	3,40	3,50	3,60	3,70	3,80	3,90				
1,2	4,00	4,10	4,20	4,30	4,40	4,60	4,70	4,80	5,00	5,20				
1,3	5,50	5,80	6,10	6,50	6,90	7,30	7,80	8,30	8,80	9,40				
1,4	10,0	10,6	11,2	11,8	12,4	13,0	13,6	14,2	14,8	15,4				
1,5	16,0	17,5	19,0	20,5	22,0	2 3,5	25,0	27,0	29,0	31,0				
1,6	34,0	36,0	38,0	41,0	44,0	47,0	53,0	59,0	65,0	71,0				
1,7	77,0	82,0	89,0	94,0	100	106	111	117	122	128				
1,8	134	140	146	152	158	164	170	176	182	18 8				
1,9	194	200	218	237	257	278	300	322	344	366				
2,0	388	410	434	460	480	521	557	597	641	689				
2,1	740	800	860	920	980	1050	1120	1200	1280	1360				
2,2	1440	1520	1600	1680	1760	1840	1920	2000	2080	2160				
2,3	2240	2320	2400	2480	2560	2640	2720	2800	2880	2960				
2,4	3040	3120	3200	3280	3360	3440	3520	3600	3680	3760				

Приложение. 7. Основная таблица намагничивания. Сталь 2411

	0,00	0,01	0,02	0,03	0,04	0,05	0 ,0 6	0,07	0,08	0,09
В, Тл					Н, А/	'c u				
0,4	0,67	0.68	0,69	0,70	0,71	0,72	0,73	0,74	0,75	0,76
0,5	0,77	0,78	0,79	0,80	0,81	0,83	0,84	0,86	0,87	0,70
0,6	0,90	0,92	0,94	0,96	0,97	0,99	1,01	1,03	1,05	1,07
0,7	1,09	1,11	1,13	1,15	1,17	1,19	1,22	1,24	1,27	1,30
0,8	1,33	1,35	1,38	1,41	1.44	1,47	1,50	1,54	1,58	1,62
0,9	1,66	1,70	1,74	1,79	1,84	1,87	1,94	1,99	2,05	2,11
1,0	2,17	2,23	2,30	2,37	2,44	2,52	2,60	2,69	2,77	2,86
1,1	2,95	3,04	3,14	3,24	3,34	3,44	3,55	3,66	3,77	3,88
1,2	3,99	4,11	4,23	4,35	4,47	4,60	4,73	4,8 6	5,00	5,40
1,3	5,85	6,30	6,80	7,35	7,95	.8,60	9,30	10,0	10,7	11,5
1,4	12,3	13,2	14,2	15,2	16,3	17,5	18,7	20,1	21,6	23,2
1,5	25,0	26,8	28,7	30,8	33,0	35,4	38,0	40,9	43,8	47,0
1,6	50,0	53,8	57,6	62,0	66,5	71,2	76,5	82,0	88,0	94,0
1,7	100	105	110	115	120	125	131	137	143	149
1,8	156	162	168	175	183	191	200	209	219	229
1,9	239	250	262	274	287	300	320	360	420	500
2,0	5 9 0	680	770	860	950	1040	1130	1220	1310	1400
2,1	1490	1580	1670	1760	1850	1940	2030	2120	2210	2300
2,2	2390	2480	2570	2660	2750	2840	2930	3020	3110	3200
2,3	3290	· 338 0	3470	356 0	3650	3740	3830	3920	4010	4100
2,4	4190	4280	4370	4460	4550	4640	4730	4820	4910	5000
							i			
	1			l ,	1		i	l	1	

Приложение 8. Таблица намагничивания для аубцов машин переменного тока. Сталь 2013

	0,00	0,01	0,02	0,03	0,04	0,05	0,66	0,07	0,08	0,09		
В. Тл	Н, А/см											
0,4 0,5 0,6 0,7 0,8 0,9 1,0 1,1 1,2 1,3 1,4 1,5 1,6 1,7 1,8 1,9 2,0 2,1 2,2 2,2	1,24 1,54 1,88 2,23 2,56 2,86 3,24 3,70 4,24 4,86 5,86 7,09 8,5 11,5 11,5 11,5 11,5 11,5 11,5 11,5	1,27 1,57 1,91 2,26 2,90 3,29 3,75 4,95 5,98 7,22 8,78 11,8 15,7 21,6 33,2 94,3 151	1,3 1,6 1,94 2,29 2,62 2,93 3,33 3,80 4,36 6,10 7,35 9,06 12,2 16,2 22,5 35,0 99,4 91,58	1,33 1,64 1,98 2,35 2,65 2,97 3,38 3,85 4,42 5,14 6,22 7,49 9,34 12,5 16,7 23,4 36,8 60,5 104,6	1,36 1,67 2,01 2,36 2,68 3,01 3,42 3,91 4,48 5,24 6,34 7,63 9,62 12,9 17,2 24,3 38,6 63,6 109,8 172	1,38 1,71 2,05 2,4 2,71 3,04 3,46 3,96 4,55 5,33 6,46 7,77 9,90 13,3 17,7 25,2 40,4 66,7	1,41 1,74 2,08 2,43 2,74 3,08 3,50 4,01 4,61 5,63 6,58 7,91 10,2 13,6 18,3 26,4 42,6 71,20 188	1,44 1,77 2,12 2,47 2,77 3,12 3,55 4,06 4,67 6,70 8,05 10,5 14,0 18,9 27,6 44,8 75,7 126 196	1,47 1,8 2,16 2,50 3,16 3,60 4,11 4,73 5,84 6,83 8,20 10,8 14,4 19,5 28,9 47,0 80,2 132 205	1,5 1,84 2,24 2,53 2,83 3,20 3,65 4,17 4,79 5,95 6,96 8,35 11,1 14,8 20,1 30,2 49,2 49,2 138 214		

Приложение. 9. Таблица намагничивания для зубцов машин переменного тока. Сталь 2312

_	0,00	0,01	0,02	0,0 3	0,04	0, 0 5	0,06	0,07	0,08	0,0 9					
В, Тл		Н, А/см													
0,4 0,5 0,6 0,7 0,8 0,9 1,0 1,1 1,2 1,3	1,4 1,74 2,04 2,45 2,92 3,42 4,03 4,88 5,93 7,24 8,97 11,2	1,43 -1,77 2,09 2,49 2,97 3,47 4,09 4,97 6,02 7,38 9,17 11,5	1,46 1,80 2,13 2,53 3,02 3,53 4,17 5,09 6,13 7,55 9,36	1,49 1,84 2,16 2,57 3,06 3,60 4,25 5,17 6,26 7,70 9,55 12,1	1,52 1,86 2,21 2,62 3,11 3,66 4,33 5,27 6,38 7,90 9,77 12,4	1,55 1,90 2,24 2,67 3,16 3,72 4,40 5,37 6,51 8,04 10,0 12,7	1,58 1,92 2,29 2,72 3,22 3,79 4,50 5,47 6,63 8,20 10,2 13,1	1,61 1,96 2,33 2,77 3,26 3,84 4,60 5,59 6,77 8,40 10,4 13,3	1,64 1,98 2,37 2,82 3,31 3,90 4,70 5,70 6,95 8,57 10,6	1,71 2,02 2,41 2,87 3,37 3,96 4,77 5,82 7,10 8,79 10,9					
1,5 1,6 1,7 1,8 1,9 2,0 2,1 2,2 2,3	11,2 14,5 19,0 27,0 41,6 67,5 106 159 231	14,9 19,4 28,0 43,6 71,7 110 165 243	15,3 20,0 29,2 46,0 74,0 115 173 255	15,6 20,7 30,5 48,0 77,9 121 178 268	16,1 21,4 32,2 50,3 81,5 126 185 281	16,5 22,2 33,3 53,3 85,2 130 191 295	16,9 23,0 34,9 54,3 90,0 135 196 309	17,5 23,8 36,1 57,9 94,0 141 203 324	17,9 25,0 37,1 61,3 97,5 147 211 339	18,4 26,0 40,0 64,2 102 154 220 364					

⁷ Приложение. 10. **Кривая намагничивания для зубцов машин** переменного тока. Сталь 2411

	0,00	0,01	0,02	0,03	0,04	0,05	0,06	0,07	0,08	0,09				
В, Тл					Н, А/	Н, А/см								
0,4 0,5 0,6 0,7 0,8 0,9 1,0 1,1 1,2 1,3 1,4 1,5 1,6 1,7 1,8	0,72 0,83 0,93 1,05 1,22 1,42 1,68 2,04 2,54 3,23 4,25 6,22 9,32 16,3 31,9 57,0	0,73 0,84 0,94 1,06 1,24 1,71 2,07 2,59 3,33 4,32 6,44 9,76 17,4 34,1 59,0	0,74 0,85 0,95 1,08 1,26 1,47 1,75 2,12 2,65 3,41 4,61 6,73 10,2 18,7 35,9 63,0	0,75 0,86 0,96 1,10 1,28 1,49 1,77 2,16 2,72 3,51 4,80 7,00 10,7 20,2 238,3 66,0	0,77 0,87 0,97 1,11 1,30 1,51 1,80 2,22 2,77 3,61 4,97 7,28 11,3 21,3 41,0 69,0	0,78 0,88 0,98 1,13 1,32 1,55 1,84 2,27 2,84 3,72 5,18 7,56 11,8 23,0 44,0 72,0	0,79 0,89 0,99 1,15 1,34 1,8 2,32 2,91 3,83 5,37 7,95 12,6 24,5 46,0 77,0	0,80 0,90 1,01 1,17 1,36 1,60 1,91 2,37 2,98 3,94 5,54 8,28 13,5 26,3 48,0 81,0	0,81 0,91 1,02 1,18 1,38 1,63 1,96 2,42 3,07 4,04 5,73 8,59 14,4 28,3 51,0 83,0	0,82 0,92 1,04 1,20 1,40 1,65 2,00 2,47 3,16 4,21 5,96 8,90 15,2 30,4 54,0 87,0				
2,0 2,1 2,2 2,3	92,0 142 226 376	97,0 150 237 399	100 158 246 422	105 165 261 446	109 172 269 470	114 179 287 495	120 187 300 520	127 198 314 546	131 206 332 572	137 216 354 598				

Приложение 11. Таблица намагничивания для спинки машин переменного тока. Сталь 2013

	0,00	0,01	0,02	0,03	0,04	0,05	0,06	0,07	0,08	0,09	
В, Тл	Н, А/см										
0,4 0,5 0,6 0,7 0,8 0,9 1,0 1,1 1,2 1,3 1,4 1,5 1,6 1,7 1,8 1,9 2,0	0,52 0,64 0,80 1,00 1,24 1,52 1,85 2,21 2,62 3,20 4,00 5,20 7,50 11,5 20,0 35,7 57,7	0,53 0,65 0,81 1,02 1,26 1,55 1,88 2,25 2,67 3,27 4,10 5,42 7,88 12,2 21,6 38,0 60,0	0,54 0,66 0,83 1,04 1,29 1,58 1,91 2,29 2,72 3,34 4,20 5,64 8,26 12,9 23,2 40,3 63,0	0,55 0,67 0,85 1,06 1,32 1,61 1,95 2,33 2,77 3,41 4,30 5,86 8,64 13,6 24,9 42,6 66,0	0,56 0,69 0,87 1,08 1,35 1,64 1,99 2,37 2,83 3,49 4,40 9,02 14,3 26,5 44,9 70,0	0,58 0,71 0,89 1,11 1,38 1,68 2,03 2,41 2,89 3,57 4,50 6,30 9,40 15,0 28,1 47,2 74,0	0,59 0,72 0,91 1,43 1,40 1,71 2,06 2,45 2,95 3,65 4,64 6,54 9,82 16,0 29,6 49,3 79,0	0,74 0,93 1.15		0,62 0,78 0,97 1,21 1,49 1,81 2,17 2,57 3,13 3,91 5,06 11,1 19,0 34,2 55,6 97,0	

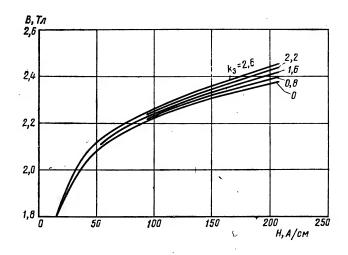
Приложение 12. Таблица намагничивания для спинки вашин переменного тока. Сталь 2312

	0,00	0,01	0,02	0,03	0,04	0,05	0,06	0,07	0,08	0,09		
В, Тл	Н, А/см											
0,4	0,89	0,91	0,93	0,94	0,96	0,98	1,00	1,02	1,04	1,06		
0,5	1,08	1,10	1,13	1,15	1,18	1,20	1,22	1,24	1,26	1,28		
0,6	1,31	1,34	1,36	1,39	1,41	1,44	1,47	1,50	1,53	1,56		
0,7	1,59	1,62	1,66	1,69	1,72	1,76	1,80	1,83	1,86	1,90		
0,8	1,94	1,98	2,01	2,04	2,08	2,12	2,16	2,20	2,23	2,27		
0,9	2,31	2,35	2,39	2,43	2,48	2,52	2,55	2,60	2,65	2,69		
1,0	2,74	2,79	2,84	2,89	2,95	3,00	3,05	3,11	3,18	3,23		
1,1	3,32	3,38	3,44	3,51	3,57	3,67	3,74	3,82	3,90	3,98		
1,2	4,10	4,18	4,26	4,35	4,44	4,55	4,66	4,75	4,87	4,98		
1,3	5,09	5,21	5,33	5,46	5,58	5,72	5,85	6,00	6,18	6,35		
1,4	6,56	6,75	6,95	7,17	7,40	7,63	7,89	8,15	8,43	8,70		
1,5	9,05	9,34	9,65	10,0	10,4	10,9	11,3	11,9	12,4	12,9		
1,6	13,7	14,4	15,2	15,9	16,6	17,2	18,2	19,1	20,1	21,1		
1,7	21,8	23,1	24,1	25,5	26,1	27,2	28,4	29,8	31,3	32,9		
1,8	34,6	36,3	38,0	39,7	41,4	43,1	44,9	46,7	48,5	50,4		
1,9	52,2	5 6,0	60,0	64,0	69,0	74,0	79 ,0	85,0	91,0	97,0		
2,0	104	111	118	125	133	141	149	158	167	176		

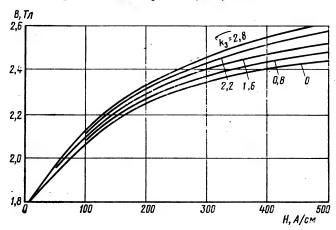
Приложение 13. Таблица намагничивания для спинки машин переменного тока. Сталь 2411

			_							
D #=	0,00	0,01	0,02	0,03	0,04	0,05	0,06	0,07	0,08	0,09
В, Тл					H, A	/см '				
0,4	0,48	0,48	0,49	0,50	0,51	0,51	0,52	0,53	0,53	0,54
0,5	0,55	0,56	0,56	0,57	0,58	0,59	0,60	0,61	0,61	0,62
0,6	0,63	0,64	0,65	0,66	0,67	0,68	0,69	0,69	0,70	0,71
0,7	0,72	0,72	0,73	0,74	0,75	0,76	0,76	0,77	0,78	0,79
0,8	0,81	0,82	0,83	0,84	0,85	0,87	0,88	0,90	0,92	0,94
0,9	0,96	0,98	1,00	1,02	1,04	1,05	1,07	1,09	1,12	1,14
1,0	1,16	1,18	1,21	1,24	1,26	1,29	1,32	1,36	1,39	1,43
1,1	1,46	1,50	1,54	1,58	1,62	1,67	1,72	1, 7 3	1,82	1,88
1,2	1,92	1,98	2,04	2,10	2,16	2,22	2,30	2,38	2,46	2,60
1,3	2,72	2,88	3,00	3,16	3,30	3,40	3,58	3,70	3,86	3,99
1,4	4,10	4,40	4,60	4,90	5,30	5,70	6,10	6,60	7,10	7,70
1,5	8,20	8,90	9,60	10,3	11,0	11,7	12,3	13,1	14,0	14,8
1,6	15,6	16,4	17,3	18,2	19,2	20,0	21,0	22,6	24,4	26,0
1,7	28,0	29,6	31,0	32,6	34,0	35,8	37,4	39,0	41,0	43,0
1,8	45,0	47,0	50,0	53,0	55,0	58,0	61,0	64,0	68,0	72,0
1,9	76,0	80,0	85,0	91,0	97,0	103	111	119	131	142
2,0	160	180	200	220	238	255	276	296	315	338

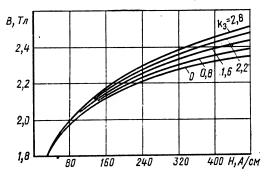
 Π р и ло жен и е 14. Кривые намагничивания для зубцов машин переменного тока при $B_3 > 1,8$ Тл, сталь 2013



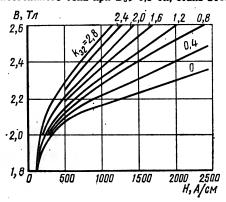
 Π р и ло жен не 15. Кривые намагничивания для зубцов машин переменного тока при $B_{\rm a}{>}1,8$ Тл, сталь 2312



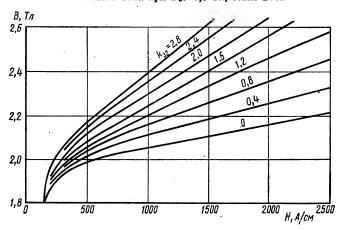
 Π р и ложение 16. Кривые намагничивания для зубцов машин переменного тока при $B_3 > 1,8$ Тл, сталь 2411



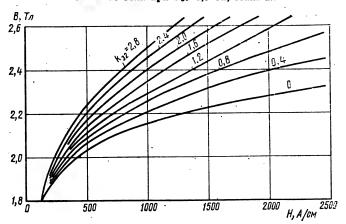
Приложение 17. Кривые намагничивания для зубцов машин постоянного тока при $B_3 > 1,8$ Тл, сталь 2013



Приложение 18. Кривые намагничивания для зубцов машин постоянного тока при $B_3 \! > \! 1,\! 8$ Тл, сталь 2312



Π р и ложение 19. Кривые намагничивания для зубцов машин постоянного тока при $B_3 > 1,8$ Тл, сталь 2411



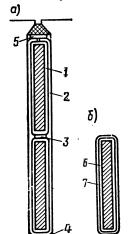
Приложение 20. Таблица намагничивания для полюсов машин постоянного тока. Сталь 3411

		1/14ALLI M	II HOCI		. KOIKEL	CIUID	0111			
	0,00	0,01	0,02	0,03	0,04	0,05	0 ,0 6	0,07	0,08	0,09
В, Тл					Н, А	/см				
1,0	1,70	1,70	1,80	1,85	1,90	1,90	2,00	2,00	2,10	2,10
1,1	2,20	2,20	2,30	2,35	2,40	2,40	2,50	2,60	2,60	2,70
1,2	2,80	2,90	3,00	3,10	3,20	3,20	3,30	3,40	3,50	3,60
1,3	3,70	3,80	4,00	4,10	4,20	4,30	4,50	4,60	4,70	4,80
1,4	5,00	5,20	5,40	5,60	5,80	6,00	6,20	6,40	6,60	6,80
1,5	7,00	7,30	7,60	7,90	8,20	8,50	8,80	9,10	9,40	9,70
1,6	10,0	11,0	12,0	13,0	14,0	15,0	16,0	17,0	18,0	19,0
1,7	20,0	21,0	22,0	23,0	24,0	25,0	28,0	31,0	34,0	37,0
1,8	40,0	43,0	46,0	50,0	54,0	59,0	65,0	71,0	78,0	85,0
1,9	92,0	100	112	130	155	190	225	260	300	350
2,0	400	450	500	550	600	ľ —	l —	l —		

При ложение 21. Таблица намагничивания для монолитных станин машин постоянного тока и полюсов синхоонных машин. Сталь 3

H BOHOCOB CHIMPOHIMA MUMINIC CILID O										
	0,00	0,01	0,02	0,03	0,04	0,05	0.06	0,07	0,08	0,09
В. Тл					Н, А	/см				
0,0 0,1 0,2 0,3 0,4 0,5 0,6	0,00 0,80 1,60 2,40 3,20 4,00 4,88	0,08 0,88 1,68 2,48 3,28 4,08 4,97	0,16 0,96 1,76 2,56 3,36 4,17 5,06	0,24 1,04 1,84 2,64 3,44 4,26 5,16	0,32 1,12 1,92 2,72 3,52 4,34 5,25	0,40 1,20 2,00 2,80 3,60 4,43 5,35	0,48 1,28 2,08 2,88 3,68 4,52 5,44	0,56 1,36 2,16 2,96 3,76 4,61 5,54	0,64 1,44 2,24 3,04 3,84 4,70 5,64	0,72 1,52 2,32 3,12 3,92 4,79
0,7 0,8 0,9 1,0	5,84 6,82 7,98 9,24	5,93 6,93 8,10 9,38	6,03 7,03 8,23	6,13 7,24 8,35 9,69	6,23 7,34 8,48 9,83	6,32 7,45 8,50 10,0	6,42 7,55 8,73 10,2	6,52 7,66 8,85 10,4	6,62 7,76 8,98 10,6	6,75 7,85 9,1
1,1 1,2	10,9 12,9	11,1 13,1	11,3 13,4	11,5 13,7	11,7 14,0	11,9 14,3	12,1 14,6	12,3 14,9	12,5 15,2	12,7 15,5

						•	· · pooos	i Dice i succ	itpunt	J
	0,00	0,01	0,02	0,03	0,04	0,05	0,06	0,07	0,08	0,09
В, Тл					Н, А,	'см				
1,3	15,9	16,3	16,7	17,2	17,6	18,1	18,6	19,2	19,7	20,3
1,4 1,5	20,9 28,9	21,6 29,9	22,3	23,0 32,1	23,7 33,2	24,4 34,3	25,3 35,6	26,2 37,0	27,1 38,3	28,0 39,0
1,6 1,7	41,0 85,0	42,5 88,0	44,0 91,0	45,5 94,0	47,0 97,0	48.5 100	50,0 105	51,5 110	53,0 116	55,6 1220
1,8 1,9	128	134	140	146	152	158	164	171	178	185
$^{1,9}_{2,0}$	202 290	208 302	214 315	221 328	228 342	235 361	245 380	255 400	265 420	275 440



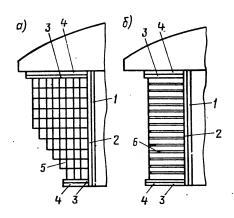
Приложение 22. Изоляция обмотки фазного ротора асинхронных двигателей. Напряжение до 750 и до 1200 В. Пазы прямоугольные полузакрытые. Обмотка двухслойная, стержневая. Классы нагревостойкости В, F, Н

нку		Материал	Материал			Толщина изоляции (мм) при			
ž.	рису		×		Ī	750 B		более 750 В	
Часть обмотки	Позиция по рисунку	наименование	толщина, мм	·750 B	более 750 В	по инряне	по высоте	по ширине	по высоте
Пазо-	,	Синтофолий	0,16	3,5	7,5	1,1	2,2	2,4	4,8
вая	2	Стеклолакоткань	0,15	1.0	1.0	0,3	0,3	0,3	0,3
	3	. Ст еклотекстолит	0,50	1,0	1.0	_	0,5	-	0,5
(рис.	4 5		0,50	1,0	1,0	_	0,5	_	0,5 0,5
<i>a</i>)	3	Допуск на уклад-	0,50	1,0	1,0	0,3	0,5	0,3	0,5
		ку обмотки				0,0	","	1	
		Общая толщина				1,7	4,5	3,0	7,1
77		изоляции в пазу				0.0	١٨٨	1,2	1,2
Лоб о- вая	6	Лента стеклослю- динитовая	0,15	! впол- нахлеста	2 впол- нахлеста	0,6	0,6	1,2	1,2
(рис.	7	Лента стеклянная	0.10	1 впол-	2 впол-	0,4	0.4	0,8	0,8
6)			.,	нахлеста	нахлеста				
-	-	Общая толщина				1,0	.1,0	2,0	2,0
		изоляции стержня							i

Примечание. Марки изоляционных материалов указаны в прилож. 22а

	Марка при классах					
Наименование материала	В	F	н			
Синтофолий	. Синто	Синто- фолий—Н				
Стеклолакоткань Стеклотекстолит Лента стеклослюдинитовая Пленка полиимидная Лента стеклянная	лсп СТ ЛС ПЭ934—ТП — ЛЭС	ЛСП С ГЭФ ЛС ПЭ934—ТП — ЛЭС	ЛСП СТК — ПМ ЛЭС			

При мечание. При классе нагревостойкости Н вместо ленты стеклослюдинитовой позиции 6 применить пленку полиимидную марки ПМ толициной 3×0.05 мм.

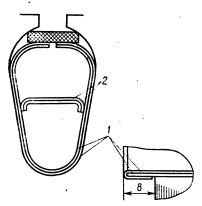


Приложение 23.
Изоляция обмотки
ротора синхронных машин.
Напряжение возбуждения до 220 В.
Классы нагрев стойкости
изоляции В, F, Н

		Материал		Количество слоев 10 1 впол- нахлеста 1
Позиция по рисунку*	Назначение	Наименование	Толщина, мм	Количество слоев
1 2	Изоляция сердечника	Синтофолий Лента стеклянная	0,16 0,10	1 вп ол -
3 4 5	Рамка Прокладка междувитко- вая	Лакотакнеслюдопласт Стеклотекстолит Бумага асбестовая	0,50 3÷8 0,30	1 1 1
6	Прокладка между рядами	Пленкостеклопласт	0,20	1

^{*}Катушка из изолированных прямоугольных проводев (а) и из медной шины, намотанной на ребро (б).
Примечание. Марки изоляционных материалов указаны в прилож. 23а.

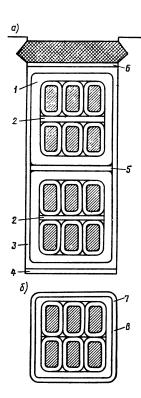
	Марка при классах					
Наименование материала	В	F	Н			
Синтофолий	Синтоф	Синтофолий—Н				
Лента стеклянная Лакотканеслюдопласт	ЛЭС ГИТ—ЛСБ ЛСЛ	ЛЭС ГИП—ЛСП ЛСЛ	ЛЭС ГИК—ЛСК ЛСЛ			
Стеклотек столит	CT	СТЭФ	CTK			
Пленкостеклопласт	«Изофлекс»	«Имидофлекс»				



Приложение 24. Изоляция обмотки якоря машин постоянного тока Напряжение до 600 В. Пазы овальные полузакрытые Обмотка двухслойная, всыпная. Провод круглый. Классы нагревостойкости В, F, Н

		Материал		Односторонняя толщина изо- ляции, мм	
Высота оси вращения, мм	Позиция по рисунку	наимено зание толщин мм			
80—112	1	Пленкостеклопласт	0,35	1.	0,35
	2		0,35	1	0,35
132—200	1	Пленкостеклопласт	0,25	2	0,50
	. 2	,	0,25	2	0,50

Примечания: 1. Марка пленкостеклопласта—"Изофлекс" при классе В и "Имидофлекс" при классах F и H.
2. Прожладки в лобовых частях обмотки выполняют из материала поз. 1.



Приложение 25. Изоляция обмотки якоря машин постоянного тока. Напряжение до 600 В. Пазы прямоугольные открытые. Обмотка двухслойная, с жесткими формованными катушками. Провод прямоугольный. Классы нагревостойкости В, F, H

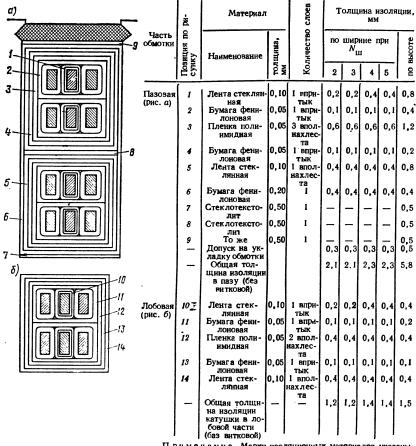
Часть обмотки	1 E	Материал			Толщина изоляции, мм					
	Позиция рисунку		тол-	Количество слоев	по	по высоте при с				
	pirc Disc	наименование	щина, мм		не ш ири-	1•	. 2	3	4	
Па з овая (рис. <i>а</i>)	1	Синтофолий	0,16	3,5 обо- рота	1,1	2,2	2,2	2,2	2,2	
(pilet u)	2	_	0,16	0-6	_	_	0,3	0,6	0,9	
	3	Стеклолакоткань	0,15	1	0,3	0,6	0,6	0,6	0,6	
	4	Стеклотекстолит	0,50	1	_	0,5	0,5	0,5	0,5	
	5	9	0,50	1		0,5	0,5	0,5	0,5	
	6		0,50	1		0,5	0,5	0,5	0,5	
	-	Допуск на укладку			0,3	0,5	0,5	0,5	0,5	
	1	обмотки	1			4.0	- .	ا ا	۔ ۔ ا	
	-	Общая толщина изо- ляции в пазу (без витковой)			1,7	4,8	5,1	5,4	5, 7	
Лобовая	7	Лента стеклослюди-	0.15	1 впол-	0,6	0,6	0.6	0,6	0,6	
(puc. 6)		ни тов ая		нахлеста		′	, ,	''-	.,	
	8	Лента стеклянная	0,10	1 впол- нахлеста	0,4	0,4	0,4	0,4	0,4	
	_	Общая толщина изо- ляции катушки в лобовой части (без витковой)	_	_	1,0	1,0	1,0	1,0	1,0	

Виток состоит из двух параллельных прозодов, расположенных по высоте.
 Примечание. Марки изоляционных материалов указаны в прилож. 25а.

		Марка при классах					
Наименование материала	В	P	Н				
Синтофолий	Синтоф	Синтофолий—Н					
Стеклолакоткань Стеклотекстолит	ЛСП СТ	ЛСП СТЭФ	ЛСП СТК				
Лента стеклослюдинитовая	лс пэ 9	ЛС ПЭ 934—ТП					
Лента стеклянная	лэс	лэс	лэс				
Пленка полиимидная	ı —	-	ПМ				

Примечание. При классе нагревостойкости Н вместо ленты стеклослюдинитовой поз. 7 применить пленку полимидную толщиной 3×0.05 мм.

Приложение 26. Изоляция повышенной надежности обмотки якоря машин постоянного тока (1≈355 мм). Напряжение до 1000 В. Пазы прямоугольные открытые. Обмотка двухслойная, с жесткими формованными катушками. Провод прямоугольный. Классы нагревостойкости F, H

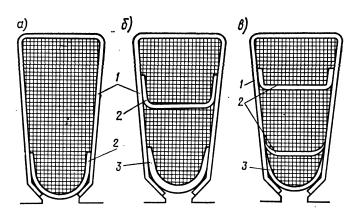


Примечание. Марки изоляционных материалов указаны в прилож. 26.

	Марки при классах				
Наименование материала	P	Н			
Пленка полиимидная Лента стеклянная Стеклотекстолит	ПМ ЛЭС СТЭФ	ПМ ЛЭС СТК			

Примечание. При классе нагревостойкости Н вместо ленты стеклянной пов. 9 и 10 применть пленку полиминдную толщиной 0,05 один слой в полняхлеста.

Приложение 27. Изоляция обмотки статора машин переменного тока. Напряжение до 690 В. Пазы трапецеидальные полузакрытые. Обмотка однослойная и двухслойная, всыпная. Провод круглый. Классы нагревостойкости изоляции В, F, H



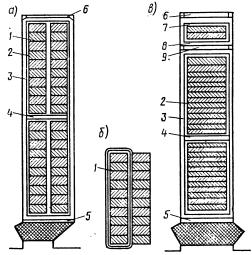
Обмотка	Высота оси вращения, мм	Позиция по рисунку	Толщ ина п ленкос текло- пласта, мм	Количество слоев	Односторонняя толщина изоляции, мм
•				_	
Однослойная	5080	1 1	0,20	1	0,20
(рис. <i>a</i>)		2	0,30	1	0,30
•	90—132	1	0,25	1	0,25
		2	0.35	1	0.35
	160	Ī	0,40	i ·	0.40
	1	1 2	0,50	l . ī	0,50
Двухслойная	180—280	1 7	0,40	l i	0,40
(puc. 6)	100 200	1 2	0.40	l ;	0,40
(pric. 0)		3	0.50	† '	0.50
II	100 000	1 ?		1 :	
Двухслойная	180-280	1 1	0,40	1	0,40
(рис. в)*	· ·	2 3	0,40	1	0,40
	!	3	0,50	1	0,50
			. 0,50		0,50

[•] в-двухслойная обмотка синхронной машины с однослойной дополнительной обмоткой.

Примечания: 1. Марка пленкостеклопласта—"Изофлекс" при классе В и "Имидофлекс"— при классах Р и Н. 2. Прокладки в лобовых частях обмотки выполняют из материала поз. 1.

Приложение 28.

Изоляция обмотки статора машин переменното тока. Напряжение до 690 В. Пазы прямоугольные полусткрытые и открытые. Обмотка двухслойная, жесткими полукатушками. Провод прямоугольный. Классы нагревостойкости изоляции В, F, Н



	_	Материал	CJOGB		Толщина изоляции, мм, для пазов				
Часть обмотки	и по ри-		тол-		рис		рис. в		
	Позиция сунку*	наимен о вание	щина, мм	Количество	рине по ши-	по "ы- соте	по ши- рине	по вы- соте	
Пазовая	1	Обволакивающее покрытие	0,05	1,0	0,2	0,2	0,2	_	
(рис. <i>а</i> и в)	2	Бумага фенилоновая ла-	0,09	1,5	0,6	0,6	0,6	0,6	
8)	3	Лакот канеслюдопласт	0,55	1,0	1,1	1,1	1,1	1,1	
	4 5	Стеклотекстолит	1,00	1,0	_	1,0		1,0	
	6	То же	0,50 0,50	1,0	=	0,5 0,5	_	0,5 0,5	
	7	Бумага фенилоновая ла- кированная	0,09	1,5	-	-	0,6	0,6	
	8.	Лакотканеслюдопласт	0,55	1,0	_	_	1,1	1,1	
	9	Стеклотекстолит Допуск на укладку об-	0,50	1,0	0,3	0,6	0,3	0,5 0,6	
		мотки							
		Общая толщина изоляции в пазу (без витковой)			2,2	4,5	2,2	6,5	
Лобов ая (рис. <i>6</i>)	_	Скрепляющий бандаж из ленты стеклянной 0,1×20	0,10	2,5	0,5	0,5			
	.1	в двух местах Обволакивающее покрытие	0,05	1,0	0,1	0.1		_	
	<u> </u>	Общая толщина изоляции полукатушки (без витковой)	_	-	0,6	0,6	— .	_	

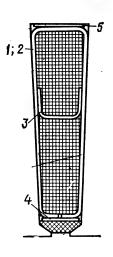
^{*} a — пазовая часть обмотки асинхронного двигателя при прямоугольных полуоткрытых пазах; b — лобовая часть обмотки асинхронного двигателя при прямоугольных полуоткрытых пазах; b — пазовая часть обмотки синхронной машины при прямоугольных открытых пазах и наличии однослойной дополнительной обмотки.

Примечание. Марки изоляционных материалов указаны в прилож. 28а.

	Марка при классах					
Наименование материала	В	F	н			
Лакотканеслюдопласт Стеклотекстолит Стеклолакоткань Микалента	ГИТ—ЛСБ—ЛСЛ СТ ЛСБ —	ГИП—ЛСП—ЛСЛ СТЭФ ЛСП —	ГИК —ЛСК—ЛСЛ СТК ЛФК—ТТ			

Примечание. Крайние полукатушки фаз имеют дополнительную изоляцию не стеклолакоткани при классах В и F или микаленты — при классе H и из ленты стеклянной.

Приложение 29. Изоляция обмотки статора асинхронного двигателя. Напряжение до $660\,\mathrm{B.}\ 2p{=}10\,\mathrm{u}$ 12. Пазы трапецеидальные полузакрытые. Обмотка двухслойная, всыпная. Провод круглый эмалированный. Классы нагревостойкости изоляции B, F, H



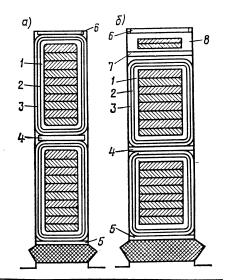
	Материал	89	Односторон- няя толщина изоляции, мм			
Ė	толщина, мм				слоев	
Позиция по сущку	нанменование	класе В	классы Р, Н	Количество	В	Р, Н
1 2 3 4 5	Пленкосинтокартон Электронит Лакотканеслюдопласт Пленкосинтокартон	0,25 0,30 0,55 0,25 0,25	0,28 0,30 0,55 0,28 0,28	1 1 1 1	0,25 0,30 0,55 0,25 0,25	0,28 0,30 0,55 0,28 0,28

Примечания: 1. Поз. I—в сторону обмотки, поз. 2—к стенке паза. Прокладки в лобовых частях обмотки емполняют на материала поз. 3. 2. Марки изоляционных материалов указаны в прилож. 29а.

Приложение 29а

Наименование	Марка при классах				
матернала	В	F	н		
Пленкосинто- картон Лакотканеслю- допласт	ПСК—Л ГИТ—ЛСБ ЛСЛ	ПСК—Ф ГИП—ЛСП ЛСЛ	ПСК—Н ГИК—ЛСК ЛСЛ		

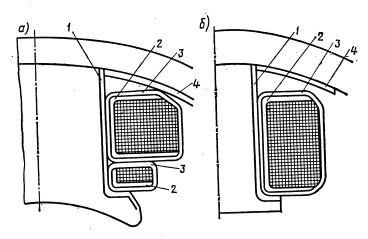
Приложение 30. Изоляция обмотки статора машин переменного тока. Напряжение до 6300 В. Пазы прямоугольные открытые. Обмотка двухслойная, с жесткими катушками. Провод прямоугольный. Классы нагревостойкости изоляции B, F



тки	ри-	Материал			Толщина изоляции (мм) для пазов			
90	7 E		a,	Количество слое з	рис	. a	рис	. б
Часть обмотки	Позиция сунку•	наименование и марка	толщина, мм		по ши- рине	по вы-	по ши- рине	по вы-
Пазовая	1	Стеклослюдопластовая лента ЛИ—СК—ТТ	0,14	4 впол- нахлеста	2,24	4,48	2,24	4,48
	2	То же, ЛИ—СКу—ТТ	0,14	1 впол- нахлеста	0,56	1,12	0,56	1,12
· .	3 —	Лента стеклянная ЛЭС Разбухание от пропит-	0,10	1 встык —	0,20 0,80	0,40 2,80	0,20 0,80	0,40 2,80
•	4	ки компаундом Стеклотекстолит СТ (класс В) и СТЭФ	2,00	1	_	2,00		2,00
	5 6 7 8	(класс F) То же Слюдопластофолий ИФГ—Б**	0,50 0,50 0,50 0,15	1 1 1 4,5***		0,50 0,50 —	 _ _ 1,10	0,50 0,50 0,50 1,10
•	_	Допуск на укладку об-	_	l –	0,30	0,60	0,50	0,80
•	_	мотки Общая толщина изо- ляции в пазу (без вит-	_	_	4,10	12,40	4,30	14,20
Лобовая	_	ковой) Общая толщица изо- ляции катушки (без витковой)	— .	_	3,80	4,40	3,80	4,40

^{*} Обмотка статора асинхронного двигателя (a) и синхронной машины с однослойной дополнительной обмоткой (б).
** При классе F— синтофолий F, толщиной 0,16 мм, 3,5 оборота.
*** С учетом усадки на 15—20%.

Приложение 31. Изоляция обмоток главных и добавочных полюсов машин постоянного тока. Неподразделенные катушки из изолированных проводов. Напряжение до 600 В. Классы нагревостойкости изоляции В, F, Н



	· Материал		
Назначение	наименозание	олщина, мм	Количество слоев
Изоляция сердечника (на- пыление)	Эпоксидная смола	1,00	1
Изоляция катушки	Лакоткан е слюдопласт	0,25	1
Изоляция катушки	Лента стеклянная	0,10	1 впол- нахлеста
Рамка	Стеклотекстолит	0,50	1
	Изоляция сердечника (напыление) Изоляция катушки Изоляция катушки	Назначение наименование Изоляция сердечника (напыление) Изоляция катушки Лакотканеслюдопласт Изоляция катушки Лента стеклянная	Назначение наименозание олщина, мм Изоляция сердечника (напыление) Эпоксидная смола 1,00 Изоляция катушки Лакотканеслюдопласт 0,25 Изоляция катушки Лента стеклянная 0,10

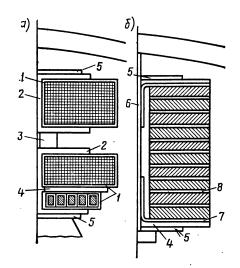
[•] Главный (а) и добавочный (б) полюса.

Примечание. Марки изоляционных материалов указаны в прилож. 31а.

Приложение 31а

	Марка при классах					
Наименование материала	В	F	н			
Лакотканеслюдопласт	гит—лсь лсл	гип—лсп лсл	гик—лск лсл			
Лента стеклянная	ЛЭС	лэс	лэс			
Стеклотекстолит	СТ	СТЭФ	СТК			

Приложение 32. Изоляция обмоток главных и добавочных молюсов машин постоянного тока. Катушки главных полюсов майбовые, из изолированных проводов; катушки добавочных полюсов из неизолированных проводов. Напряжение до 600 В. Классы нагревостойкости изоляции В, Р, Н



		Материал			
Повиция на расунке*	На значени е	на именование	толщина, мм	-Количество слоев	
1	Изоляция катушки	Лента стеклянная	0,1	1,0 впол- нахлеста	
2	Каркас	Стеклолакоткань	2,0	1,0	
3	Скоба	Сталь марки Ст3	8—10	1,0	
5	Рамка	Стеклотекстолит	1,50	1,0	
	Рамка 🧸	Сталь марки Ст8	1,50	1,0	
6 7	Изоляция сердечника	Синтофолий	0,16	7,5	
7	Изоляция углов	Лента стеклянная	0,10	1 впол- нахлеста	
8	Прокладка междувитко- вая	Бумага асбестовая	0,30	1,0	

[•] Главный (а) и добавочный (б) полюса.

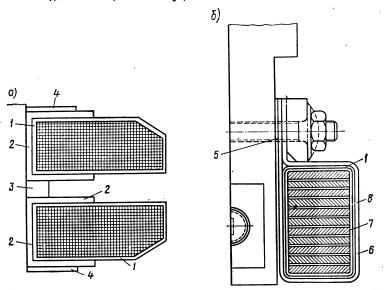
Примечание. Марки изоляционных материалов указаны в приложе. 32а.

Приложение 32а

Наименование изоляцион-	Марка при классах					
ного материала	В	F	н			
Лента стеклянная Стеклолакоткань Стеклотекстолит Синтофолий	ЛЭС ГИТ—ЛСБ ЛСЛ СТ Синтоф	ЛЭС ГИП—ЛСП ЛСЛ СТЭФ оолий F	ЛЭС ГИК—ЛСК ЛСЛ СТК Синтофолий Н			

Примечание. При классе нагревостойкости H вместо бумаги асбестовой поз. 7 применить бумагу фенилоновую 2×0.2 мм.

Приложение 33. Изоляция повышенной надежности обмоток главных и добавочных полюсов машин постоянного тока (*h*≥355 мм). Напряжение до 1000 В. Классы нагредостойкости изоляции **F**, **H**



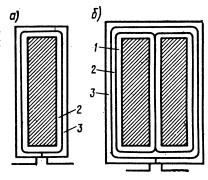
		Материал		
Повиция по рисунку*	Назначение	наименование	толщина, мм	Количество слоев
1	Изоляция катушки	Лента стеклянная	0,10	1,0 впол- нахлеста
2	Каркас	Стеклолакоткань	3,50	1,0
2 3	Скоба	Сталь марки Ст3	8—12	1,0
	Рамка	Сталь марки Ст3	23	1.0
4 5 6 7	Изоляция сердечника	Синтофолий	0,16	7,5
6	Прокладка междувитковая	Бумага асбестовая	0,30	1.0
7	Изоляция катушки	Лента стеклослюдинито- вая	0,15	1,0 7,0
8	Хомут	Лат у нь	2,00	.1,0

Главный (а) и добавочный (б) полюса.
 Примечание. Марки изоляционных материалов указаны в прилож. 33а.

	•	приложение зза			
	Марка при классах				
Наименование изоляционного материала	P	Н			
Лента стеклянная Стеклолакоткань Сантофолий Лента стеклослюдинитовая Пленка полиимидная	ЛЭС ГИП—ЛСП ЛСЛ Синтофолий F ЛС ПЭ 934—ТП	ЛЭС ГИК—ЛСК ЛСЛ Синтофолий Н ПМ			

Примечание. При классе нагревостойкости Н вместо бумаги асбестовой поз. применить бумагу фенилоновую $2\times0,2$ мм н вместо ленты стеклослюдинитовой поз. 7—вленку полнимидную $3\times0,05$ мм.

Приложение 34. Изоляция компенсационной обмотки машин постоянного тока. Пазы прямоугольные полузакрытые. Обмотка однослойная стержневая. Напряжение до 1000 В. Классы иагревостойкости изоляции F, H



	Материал			Толщина изоляции, мм, при				
Позиция			Количество	N _m =1		N ₁₁₁ =2		
на рисун- ке*	наименование	толщина, мм	сло€в	рине по ши-	по вы-	по ши-	по вы-	
1	Лента стеклослюдинито- вая	0,15	1 впол- нахлеста	-	-	0,8	0,8	
2	Синтофолий	0,16	3,5	1,1	1,1	1,1	1,1	
3	Бумага фенилоновая	0,2	1,0	0,4	0,4	0,4	0,4	
	Допуск на укладку об- мотки	_	· -	0,2	0,4	0,3	0,4	
. —	Общая толщина изоляции в пазу	_	_	1,7	1,9	2,6	2,7	
		j .			ĺ	I	j	

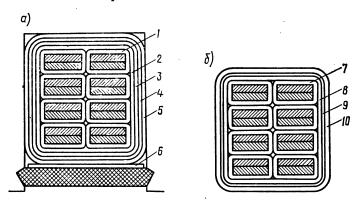
Исполнение с одним (а) и с двумя (б) стержиями в пазу.
 Примечание. Марки изоляционных материалов указаны в прилож. 34а.

Приложение 34а

	Марка п	ои классах
Наименованне материала	F	Н
Лента стеклослюдинитовая	лс пэ 994—тп	_
Синтофолий	Синтофолий—F	Синтофолий—Н
Пленка полиимидная	- .	ПМ

 Π римечание. При классе нагревостойкости H вместо ленты стеклослюдинитовой пов. J применить пленку полиимидную толщиной 0,05 мм в два слоя вполнахлеста.

Приложение 35. Изоляция компенсационной обмотки машин постоянного тока. Пазы прямоугольные открытые. Обмотка однослойная секционная из неизолированных проводов. Напряжение до 1000 Р. Классы нагревостойкости изоляции F, H



		Материал′				Толщин	а изоля	ции, ма	•
Часть обмот к и	Позиция по рисупку	наименовани е	толщина, мм	Количество слоев	по ши при	рине <i>N</i> ш	по высоте при N _в		
	DIAC DIAC		TOT		1	2	2	3	4
Па зовая (рис. a)	1	Бумага фенилоно- вая	0,05	2 впол- нахлеста	0,4	0,8	0,8	1,2	1,6
(рис. и)	2	Пленка полиимид-	0,05	3 впол-	0,6	0,6	0,6	0,6	0,6
	3	ная Бумага фенилоно- вая	0,05	нахлеста 2 впол-	0,4	0,4	0,4	0,4	0,4
	4	ван Лента стеклянная	0,10	нахлеста 1 впол- нахлеста	0,4	0,4	0,4	0,4	0,4
	5	Бумага фенилоно-	0,20	1	0,4	0,4	0,4	0,4	0,4
	6	Стеклотекстолит Допуск на укладку	0,50	-1	0,3	0,3	0,5 0,5	0,5 0, 5	0,5 0,5
	_	обмотки Общая толщина			2,5	. 2,9	3,6	4,0	4,4
Лобовая	7	изоляции в пазу Бумага фенилоно- вая	0,05	2 впол- нахлеста	0,4	0,8	0,8	1,2	1,6
(рис. <i>б</i>)	8	Пленка полиимид- ная	0,05	З впол- нахлеста	0,6	0,6	0,6	.0,6	0,6
	9	Бумага фенилоно- вая	0,05	1 впол- нахлеста	0,4	0,4	0,4	0,4	0,4
	10	Лента стеклянная	0,10	1 впол- нахлеста	0,4	0,4	0,4	0,4	0,4
		Общая толщина изоляции секции в лобовой части	``	name Cla	1,8	2,2	2,2	2,6	3,0

Примечание. Марки изоляционных материалов указаны в прилож, 35а.

	Марки при классах				
Наименование материала	F	н			
Пленка полиимидная Лента стеклянная Стеклотекстолит	ПМ ЛЭС СТЭФ	ПМ ЛЭС СТК			

Приложение 36. Подшишники качения

	-	- partion		210Д-		<u> </u>	
Условное обозначение под-	d, mm	<i>D</i> , мм	В, мм	<i>f</i> , mm	С, н	С ₀ , Н	<i>п</i> , об/мин
11	Іарикопод	пипии	กล สนล สเมเ	ле одноря	иные «ГО»	CT 8338)	
	зарикопод	MMIMIKA	-	ая серия	, (I O	C1 6336)	
200 1	10 1	30 1	9 1	1,0	4 600 I	2610	20 000
201	12	32	10	1,0	4 700	2 650	20 000
202	15	35	iĭ	1,0	5 850	3 470	16 000
203	17	40	12	i,ŏ	7 400	4 400	16 000
204	20	47	14	1.5	9 800	6 200	12 500
205	25	52	15	1,5	10 800	6 950	10 000
206	30	62	16	1,5	15 000	10 000	10 000
207	35	72	17	2,0	19 700	13 600	8 000
208	40	80	18	2,0	25 100	17 800	6 300
209	45	85	19	2,0	25 200	17 800	6 300
210	50	90	- 20	2,0	27 000	19 800	6 300
211	5 5	100	21	2,5	33 400	25 100	5 000
212	60	110	22	2,5	40 400	30 900	5 00 0
213	65	120	23	2,5	44 000	34 000	5 000
214	70	125	24	2,5	48 000	37 400	4 000
215	7 5	130	25	2,5	51 000	41 000	4 000
216	80	140	- 26	3,0	56 000	44 500	4 000
217	85	150	28	3,0	64 000	53 100	4 000
218	90	160	. 30	3,0	74 000	66 500	3 150
219	95	170	32	3,5	84 000	69 500	3 150
220	100	180	34	3,5	94 000	79 0 00	3 150
			Средн	яя серия			
300	10	3 5	[11	1,0	6 250	3 750	20 000
301	12	3 7	12	1,5	7 500	4 640	16 000
302	15	42	13	1,5	8 750	5 400	16 000
303	17	47	14	1,5	10 700	6 670	12 500
304	20	5 2	15	2,0	12 250	7 780	12 500
305	2 5	62	17	2,0	17 250	11 400	10 000
.3 06	30	72	19	2,0	21 600	14 800	8 000
307	35	80	21	2,5	2 5 700	17 550	8 000
308	4 0	90	23	2,5	31 300	22 200	6 300
309	45	100	25	2,5	37 000	25200	6 300
310	50	110	27	3,0	47 500	35 600	5 000
311	55	120	29	3,0	55 000	41 800	5 000
312	60	130	31	3,5	63 000	48 400	4 000
313	6 5	140	33	3,5	71 300	55 600	4 000
314	70	150	35	3,5	80 200	63 200	4 000
315	75	160	37	3,5	87 500	71 500	3 150
316	80	170	39	3,5	94 600	80 200	3 150

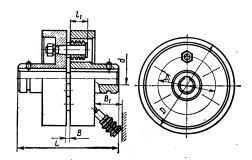
					росс	nonconno ni	anosic. Go
Условное обозначение подинпни- ка	đ, mm	<i>D,</i> мм	В, мм	. <i>f</i> , mm	С, Н	С₀, Н	<i>п</i> , об/мин
317 318 319 320 321 322 324 326	85 90 95 100 105 110 120	180 190 200 215 225 240 260 280	41 43 45 47 49 50 55 58	4,0 4,0 4,0 4,0 4,0 4,0 4,0 5,0	102 000 110 000 117 600 134 000 141 000 158 000 167 000 176 500	89 400 99 000 109 000 130 000 142 000 167 000 180 000 194 000	3 150 3 150 2 500 2 500 2 500 2 500 2 500 2 000 1 600
Ролико	подшипни	ки радиал			цилиндрич	ескими ро	лика ми
			•	T 8328)			
		_		узкая сері			
2202 2204 2205 2206 2207 2208 2209 2210 2211 2212 2213 2214 2215 2216 2217 2218 2218 2220	15 20 25 30 35 40 45 50 55 60 65 70 75 80 85 90	35 47 52 62 72 80 85 90 100 110 120 125 130 140 150 160	11 14 15 16 17 18 19 20 21 22 23 24 25 26 28 30 34	1,0 1,5 1,5 1,5 2,0 2,0 2,0 2,5 2,5 2,5 2,5 3,0 3,0 3,5	5 520 11 700 13 200 17 000 25 000 33 000 34 300 38 000 43 000 53 700 61 000 67 500 76 500 78 000 97 000 119 000 132 500	3 020 7 250 8 450 11 200 17 200 23 500 25 200 28 600 42 000 47 700 60 000 62 300 80 900 99 000 109 000	16 000 12 500 10 000 10 000 8 000 6 300 6 300 6 300 5 000 4 000 4 000 4 000 3 150 3 150 2 500
			Средняя	узкая сер	рия	•	
2305 2306 2307 2308 2310 2311 2312 2313 2314 2315 2316 2317 2318 2319 2320 2322 2324 2326 2328 2332 2336 2340	25 30 35 40 45 50 55 60 65 70 75 80 85 90 95 100 110 120 130 140 160 180 200	62 72 80 90 100 110 120 130 140 160 170 180 190 200 225 240 260 280 300 340 380 420	17 19 21 23 25 27 29 31 33 35 37 39 41 43 45 47 50 58 62 68 780	2,0 2,0 2,5 5,5 3,5 3,5 4,0 4,0 4,0 4,0 5,0 5,0 5,0 5,0	22 000 29 600 33 400 40 200 55 500 64 000 82 500 98 000 103 000 121 000 139 000 147 000 175 000 190 000 206 000 238 000 380 000 424 000 469 000 541 000 860 000	14 500 20 200 22 800 28 000 40 000 46 500 61 500 75 800 95 500 110 000 143 000 157 000 171 500 197 000 257 000 332 000 374 000 419 000 497 000 724 000 818 000	8 000 8 000 6 300 6 300 5 000 5 000 4 000 4 000 3 150 3 150 2 500 2 500 2 500 2 000 1 600 1 600 1 250 1 250

							
Условное бозначение подшипни- ка	d, mm	<i>D</i> , мм	<i>В</i> , мм	<i>F</i> , mm	С, Н	C₀, H	<i>п</i> , об/мин
		(Средняя ц	ирокая с	ерия		
2605	25	62	24	2,0	J 36 700	27 800	8000
2606	30	72	27	2.0	40 900	30 600	80 00
2607	35	80	32	2,5	45 800	34 200	6300
2608	40	90	33	2,5	59 900	46 600	6300
2609 2610	45 5 0	1 0 0 110	36 39	2,5 2,5	77 700 102 000	61 500 85 500	6300 5000
2611	55	120	43	3.0	113 000	92 500	5000
2612	60	130	46	3,5	137 500	116 000	4000
2613	65	140	48	3,5	149 000	126 500	4000
2615	75	160	55	3,5	208 000	183 000	3150
2616	80	170	58	3,5	220 000	198 000	3150
2617	85	180	60	4,0	254 000	230 000	3150
2618	.90	190	64	4,0	265 000	240 000	2500
2620 2622	100 110	215 240	73 80	4,0 4,0	356 000 464 000	336 000 450 000	2500 2000
2624	120	260	86	4,0	548 000	532 000	2000
2626	130	280	93	5,0	650 000	650 000	2000
2630	150	320	108	5,0	753 000	757 0 00	1600
2634	170	360	120	5,0	1 040 000	1 080 000	1250
Поли	Пи пни ки	Шариковь	не радиал	ьные одн	Юрядные с	двустороні	ним
		упло	тнением	(FOCT 8	882)		
			Іегкая ши	•	•		
180500	10	30	14	1,0	4 590	2 670	8000
180501 180502	12 15	32 35	14 14	1,0 1,0	4 690 5 220	2 670 3 030	8000 6300
80503	17	40	16	1,0	7 360	4 410	6300
80504	20	47	18	1.5	8 220	5 000	5000
80505	25	5 2	18	1,5	10 800	6 950	4000
80506	30	62	20	1,5	11 600	7 740	4000
80508	40	80	23	2,0	23 200	17 750	3150
80509 I	45	85	23	2,0	24 100	17 850	3150
		C	редняя ш	ирокая с	ерия		
80602	15	42	17	1,5	8 750	5410	8000
80603	17	47	19	1,5	10 700	6 680	8000
80604	20	52	21	2,0	12 250 17 250	7 800	10 000
80605	25 30	62 77	24 27	2,0 2,0	21 600	11 400	7500 . 6000
80606 80607	35	80	31	2,5	25 700	17 550	5500
80608	40	. 90	33	2,5	30 600	22 200	4500
80609	45	100	36	2,5	37 100	26 200	4500
80610	50	110	40	3,0	47 600	35 600	4100
80611	55	120	43	3,0	54 900	41 800	4000
80612	60	130	46	3,5	62 900	48 500	3400
	коподши	иники рад	(иально-уп	-	восиные (FOCT 832)	
Шари			Леги	ая селия		•	
Ш ар и 346205	25 1	52 I	Легк: 30 і	ая се р ия	19 700	16 700	12 500

Условное обозначение подшип- ника	đ, mm	<i>D</i> , мм	В, мм	<i>F</i> , MM	С, Н	C ₀ , H	п, об/мин
346209 346222 346234 346244	45 110 170 220	85 200 310 400	38 76 104 130	2,0 3,5 5,0 5,0	48 400 216 500 380 000 412 000	46 200 270 000 600 000 696 000	6 300 3 150 2 000 1 000
		•	Средн	яя серия			
346308 346310 346312 346313 346320 346322 346330	40 50 60 65 100 110 150	90 110 130 140 215 240 320	46 54 62 66 94 100 130	2,5 3,0 3,5 3,5 4,0 4,0	59 000 89 500 118 500 140 500 266 000 297 000 445 000	55 100 88 000 118 600 150 000 352 000 414 000 740 000	6 300 5 000 4 000 4 000 2 500 2 000 1 250

Примечание. d—внутренний диаметр; D—наружный диаметр; B—ширяна; r—радлус закругления обойм; C—динамическая грузоподъемность; C_0 —статическая грузоподъемность; n—предельная частота вращения подшилника.

Приложение 37. Размеры, масса, динамический момент инерции и наибольший допустимый крутящий момент упругих втулочно-пальцевых муфт

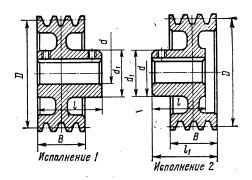


Услозное обоз-			P	азмеры,	ыший ий Н.ж	ьшая враще- /мин	Kſ	неский инер-			
начение	đ	,D	L	В	B ₁	l ₁	D ₁	Наибольший крутящий момент, Н∙м	Наибольшая частота врац ния, об/мин	Macca,	Динамическ ий момент инер- ции, кг.м²
МУВП 1—22 МУВП 1—28 МУВП 1—32 МУВП 1—38 МУВП 1—42 МУВП 1—45 МУВП 1—48 МУВП 1—65 МУВП 1—65 МУВП 1—65 МУВП 1—70 МУВП 1—75 МУВП 1—80	22 28 32 38 42 45 48 55 60 65 70 75 80	100 120 140 140 170 170 190 220 220 250 250 320	104 125 165 165 226 226 226 286 286 288 288 350	1—4 1—5 1—5 1—5 2—6 2—6 2—6 2—6 2—6 2—8 2—8 2—8 2—8	28 42 42 42 55 55 55 55 55 70 70 85	25 32 32 32 42 42 42 42 42 58 58 75	68 84 100 100 120 120 140 140 170 170 190 190	54 127 235 235 440 440 685 685 1080 1080 1960 1960 3920	3000 2650 2650 2240 2240	2,140 4,400 7,330 6,970 13,29 18,04 17,12 27,95 27,17 38,43 37,29 83,21	0,014

Услозное обозна-		Размеры, мм							ьшая враще- /мин	Kľ	ческий инер-
чени е	ď	D	L	В	B ₁	l ₁	D_1	Наибольший кругящий м мент, Н.м	Наибольшая частота враш ний, об/мин	Macca,	Динамический момент инер-
МУВП 1—85 МУВП 1—90 МУВП 1—95 МУВП 1—100 МУВП 1—110 МУВП 1—120 МУВП 1—125 МУВП 1—130 МУВП 1—140 МУВП 1—150	85 90 95 100 110 120 125 130 140	320 320 320 400 400 500 500 500	515 515	2—10 2—10 2—12 2—12 2—12 2—12 2—15 2—15 2—15	85 85 110 110 110 130 130	75 75 75 90 90 110 110	242 242 242 242 300 300 380 380 380 380	3920 3920 3920 7850 7850 7850 11,000 11,000	1700 1700 1400 1400 1400 1120 1120 1120	81,64 80,01 78,26 161,8 156,9 151,6 272,9 269,3 291 282,9	

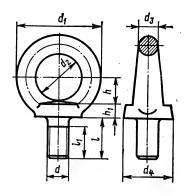
Примечание. Данные таблицы соответствуют нормали машиностроения МН 2096—64.

Приложение 38. Размеры, масса и динамический момент исерции клиноременных шкивов



17			Разм	еры, ми	4			Динами-		.,
Условное обозначе- ние	đ	D	В	ı	l ₁	d ₁	Macca, kr	ческий мо- мент инер- ции, кг·м ²	не ние	Номер нормали машинострое- ния
121001 121008 121010 121023 221029 221073 321070 324075 421030 421031 421051 421052	14 22 28 32 38 42 48 55 60 65 70 75	112 112 112 12 125 120 200 224 224 250 250 280 280	16 40 40 40 38 68 105 105 138 138 164	30 50 60 80 110 110 140 140 140	56 130 	32 40 50 60 80 80 100 125 125 125	1,06 1,71 1,95 2,81 5,40 7,81 14,0 15,5 28,0 27,5 34,1 33,5	0,0015 0,003 0,003 0,005 0,011 0,043 0,105 0,109 0,23 0,23 0,39 0,39	1 1 1 1 1 2 1 1	MH 4437—63 MH 4440—63 MH 4443—63 MH 4446—63

Приложение 39. Размеры и масса рым-болтов



Условное				Разі	еры, мм	ľ			Масса, рын-болта,	Допустимая масса машины, кг	
обозначение резьбы, <i>d</i>	d _s	- d ₂	d _a	d ₄	h	h ₁	ı	l ₁ (He MeHee)	рым-болта, кг		
M8	36	20	8	20	12	6	18	12	0,05	120	
M10	45	25	10	25	16	8	2i	15	0,12	200	
M12	54	. 30	12	30	18	10	25	19	0,19	300	
M16	63	35	14	36	20	12	32	25	0,31	550	
M 20	72	40	16	40	24	14	38	29	0,50	850	
M24	90	50	20	50	29	16	45	35	0,87	1250	
M 30	108	60	24	63	37	- 18	- 55	44	1,58	2000	
M 3 6	126	70	28	75	43	22	63	51	2,43	3000	
M42	144	80	32	85	50	2 5	72	58	3,72	4000	
M 48	162	90	36	9 5	52	30	82	68	5,54	5000	
M 56	180	100	40	105	60	34	95	78	8,09	6200	
1	.	J	ı		j				i		

-
интеграла
Значения
4 0.
4 e
ение
¥
N JO
۵,

	0.60	0/2/2	6,635—3 4,663—3 6,635—3 3,177—3 1,355—3 1,355—3 1,356—5 1,356—6 6,540—6 6,540—6 6,540—6 1,133—7 1,133—7 1,133—7 1,133—7 1,133—7	1,069—2 7,849—3 5,610—3 3,901—3 2,637—3 1,733—3
	0.265		8,843-3 6,322-3 1,336-3 1,1358-3 1,1358-3 1,1358-3 1,1358-3 1,1358-3 1,1358-5 1,136-5 1,136-5 1,136-5 1,136-7 1,130-8	1,034—2 7,524—3 5,325—3 3,662—3 2,446—3 1,587—3
	0,260		8,492—3 (2,002—3 (2,002—3 (2,002—3 (1,771—3 (1,771—3 (2,296—4 (2,296—4 (2,296—4 (2,296—4 (2,396—5 (2,396—5 (2,396—5 (2,396—5 (2,396—5 (2,396—5 (3,396—5 (3,396—5 (3,396—5 (3,496—7 (4,696—6 (4,6	9,979—3 7,197—3 5,041—3 3,427—3 2,261—3 1,446—3
	0,255		8,139—3 2,698—3 2,865—3 2,865—3 1,539—3 1,614—3 1,89—4 1,89—4 1,279—5 2,980—6 2,980—8 2,980—8 1,080—8 1,177—6	9,620—3 6,870—3 4,760—3 3,197—3 2,081—3 1,312—3
11- 411	0,250	450	7,784 3,608 1,463 1,463 1,463 1,463 1,463 1,463 1,166	9,257—3 6,554—3 4,481—3 2,972—3 1,907—3 1,184—3
Значения интеграла В для спелующих -11	0,245	Для $\overline{U}_{ m c}{=}0,1625;~{}^{\circ}\overline{U}_{ m c}{=}0,0450$	5,082 2,357 2,357 2,357 2,357 2,484 4,495 4,495 1,323 4,730 1,598 1,386 5,60 6,730 6,7	Для \overline{V}_c =0,2167; $\sigma_{\overline{U}_c}$ =0,0600 —3 8,552—3 8,891—3 9, —3 5,892—3 6,217—3 6, —3 2,539—3 4,207—3 4, —4 9,497—4 1,064—3 1, —4 1,644—3 1,644—3 1,
интеграла В	0,240	¶ Ūc=0,162	7,070 4,774 3,774 1,1954 3,811 1,1954 3,877 1,199 1,091 1,217 1,217 1,433 1,433 1,835 1,83	70c=0,2167 8,552—3 5,892—3 2,539—3 1,581—3 9,497—4
Значения	0,235	Длэ	6,712 1,7870 1,7870 1,7870 1,7870 1,7870 1,7870 1,7870 1,7870 1,7870 1,8390 1,8390 1,6290 1,6290 1,6290 1,6290 1,6290 1,6200	A. A. A. A. A. A. A. A. A. A. A. A. A. A
	0,230		6,33 2,174 2,174 2,174 3,174 3,174 3,174 4,174 1,1	7,779—3 5,246—3 3,499—3 2,132—3 1,284—3 7,431—4
	0,225		25,996 23,8806 24,410 24,410 24,494 24,49	7,405—3 4,928—3 3,154—3 1,940—3 1,147—3 6,505—4
	0,220		2,5640 2,5920 2,5920 3,5920 3,8280 3,8280 3,8280 4,5620 5,860 1,7460 1,7460 1,7460 1,8920 1,8920 1,6980 1,2600 1,2	7,030—3 4,612—3 2,905—3 1,756—3 1,018—3 5,653—4
	uz		0,0,0,0,0,0,0,0,0,0,0,0,0,0,0,0,0,0,0,	0,40 0,45 0,55 0,55 0,60

	_
2. 2. 2. 2. 2. 2. 2. 2. 2. 2. 2. 2. 2. 2	292·10—1
9,988 1,158 1,	292—7; B=4,
8,969 9,130 1,130 1,249 1,	1 4
2, 7, 734 4 4 4 4 4 4 4 4 4 4 4 4 4 4 4 4 4 4	KB ; $\sigma U_z = 0$,
2. 1.25.	
8, 279 – 8 1, 286 – 8 1, 286 – 8 1, 286 – 8 1, 286 – 8 1, 286 – 8 1, 286 – 8 1, 286 – 8 1, 289 – 9 1, 289	$\sigma \overline{U_c} = 0,0450; U_c = 1,1$
### ### ### ### ### ### ### ### ### ##	
2, 5, 5, 5, 5, 5, 5, 5, 5, 5, 5, 5, 5, 5,	40.5
2.5.1.2.1.2.2.2.3.3.2.2.2.2.2.2.2.2.2.2.2.2	приложени
2, 2, 2, 3, 3, 3, 3, 6, 6, 7, 7, 3, 3, 3, 2, 6, 6, 6, 6, 6, 6, 6, 6, 6, 6, 6, 6, 6,	і, 001—9, 1 1я таблицей
2, 292 4 4 4 6 6 6 6 6 8 8 4 4 6 6 6 6 8 8 8 4 4 6 6 6 6	, 40 — Го, 000—9 Г., 001—9 Г., 004—0 Г., 104 Г., 104 Г., 104 Г., 104 Г., 104 Г., 104 Г., 104 Г., 104 Г., 104 Г.
0,0,0,0,0,0,1,1,1,1,1,1,1,1,1,1,1,1,1,1	г, 40 Пример

ОБОЗНАЧЕНИЯ ОСНОВНЫХ ПАРАМЕТРОВ И РАЗМЕРОВ

ЛАТИНСКИЕ БУКВЫ

- **А₁, А₂ —** линейная нагрузка обмотки соответственно статора и компенсационной, ротора и якоря
 - а количество пар параллельных ветвей обмотки якоря; меньший размер прямоугольного провода без изоляции; длина щетки
- $a_{\rm g}; \; a_{\rm noo}; \; a_{\rm i}$ количество параллельных ветвей соответственно обмотки добавочных полюсов, последовательной обмотки главных полюсов, обмотки статора и компенсационной
 - ау, ат среднее расстояние между боковыми поверхностями смежных полюсных наконечников соответственно узких, широких
 - **а**_в среднее расстояние между боковыми поверхностями сердечников смежных полюсов
 - **С**воя минимальное допустимое расстояние между катушками возбуждения смежных полюсов
 - a(t) частота отказов
- $B_{\rm m};\ B_{\rm out};\ B_{\rm m};\ B_{\rm out};\ -$ магнитная индукция соответственно в сердечнике до- B_{c2} ; B_{δ} ; $B_{\delta\pi}$ бавочного полюса, в зубцах статора и зубцах наконечника главного полюса, в зубцах ротора и якоря, в сердечнике полюса машины переменного тока и сердечнике главного полюса, в спинке статора и станине, в спинке ротора и якоря, в воздушном зазоре (максимальное значение), в воздушном зазоре под добавочным полюсом
 - **b:** ber больший размер соответственно прямоугольного провода без изоляции, стержня обмотки
 - **b'** больший размер прямоугольного провода с изоля-

 $b_{21}; b_{22}; b_{32}; b_{32}; b_{33}; b_{3$

- b_{π} ; $b_{3.R}$; $b_{3.1}$; $b_{3.2}$; b_{R} : ширина соответственно сердечника добавочного полюса, зоны коммутации, зубца в статоре и в наконечнике главного полюса, зубца в роторе и якоре, катушки возбуждения, катушки в лобовой части обмотки статора и компенсационной обмотки, катушки в лобовой части обмотки фазного ротора и якоря, наконечника добавочного полюса, полюсной дуги, сердечника полюса машины переменного тока и главного полюса, прямоугольного паза в штампе статора и наконечника главного полюса, прямоугольного паза в штампе ротора и якоря, рулонной стали, шлица паза статора и наконечника главного полюса. шлица паза ротора и якоря
 - b_3 зазор между изолированным сердечником полюса и катушкой
 - $b_{\rm H}$ односторонняя толщина изоляции по ширине
 - **b'**в. расчетная ширина полюсной дуги
 - b_{e} ; b_{en} припуск по ширине паза соответственно на сборку сердечника, то же при наличии скоса пазов
 - **b**ерь; **b**ерз средняя ширина секции обмотки соответственно статора, ротора и якоря

- b_y; b_m ширина полюсной дуги пакета с полюсными наконечниками соответственно узкими, широкими
 - с количество элементарных проводов в эффективном
- $D_{\tt Boll}; \ D_1; \ D_2$ внутренний диаметр соответственно колеса центробежного вентилятора, сердечника статора и станины, сердечника ротора и якоря
- $D_{\mathtt{Bem2}}; \ D_{\mathtt{m2}}$ наружный диаметр соответственно колеса центробежного вентилятора, сердечника статора и станины, сердечника ротора и якоря
 - $D_{\rm M}$ наружный диаметр коллектора; средний диаметр короткозамыкающего кольца ротора
- $d;\ d';\ d_{m2};\ d_{m2}$ диаметр соответственно неизолированного провода, провода с изоляцией, аксиального вентиляционного канала ротора и якоря, паза полюсного наконечника
- Ев; Ер; Ео; Е1; Е2 ЭДС соответственно коммутирующая в секции якоря, реактивная коммутируемой секции якоря, при холостом ходе, фазы обмотки статора, фазы обмотки ротора и обмотки якоря
- F_π; F₀₁; F₀₂; F_π; F_{n00}; -F_{π1}; F_{p2}; F_{0.π}; F₀₁; F₀₂; F_δ; F_{0π}, F ; F₁; F₂
 - МДС соответственно обмотки добавочного полюса, на участке зубцов статора и зубцов наконечника главного полюса, на участке зубцов ротора и якоря, параллельной или независимой обмотки возбуждения главного полюса, последовательной обмотки главного полюса, на участке воздушного зазора в стыке между главным полюсом и станиной, размагничивающего действия реакции якоря, на участке сердечника полюса машины переменного тока и главного полюса, на участке спинки статора и станины, на участке спинки ротора и спинки якоря, на участке воздушного зазора, на участке воздушного зазора между якорем и добавочным полюсом, приходящаяся на весь магнитопровод (суммарная на один полюс), обмотки статора и компенсационной обмотки, обмотки ротора и якоря
 - **f**вия частота включения электродвигателя
 - f; f₁ f₂ частота соответственно в сети переменного тока или перемагничивания, напряжения или тока статора, напряжения или тока ротора
 - **Н** напор вентилятора
 - **Н**_в скорость роста дефектности витковой изоляции
 - $H_{\rm B1};\ H_{\rm B2};\ H_{\rm E};\ H_{\rm C1};\ H_{\rm C2}$ напряженность магнитного поля соответственио в зубцах статора и наконечника главного полюса, в зубцах ротора и якоря, в главном полюсе, в спинке статора и в станине, в спинке ротора и спинке якоря
- h; $h_{\rm G}$; $h_{\rm H}$; $h_{\rm H}$; высота соответственно оси вращения, бандажиой ка $h_{\pi 1}; h_{\pi 2}; h_{\pi}; h_{\pi 1};$ $h_{\mathbf{n}\mathbf{2}}$; навки якоря, сердечника добавочного полюса, клина $h_{\rm D};\ h_{\rm C1};\ h_{\rm C2};\ h_{\rm m_1};$ h_{m2} и короткозамыкающего кольца ротора, лопатки вентилятора, катушки в лобовой части статора и компенсационной обмотки, катушки в лобовой части обмотки фазного ротора и якоря, сердечника полюса машины переменного тока и главного полюса, паза в штампе статора и наконечника главного полюса, паза в штампе ротора и якоря, продольного ребра на внешней поверхности статора, спинки статора и станины, спинки ротора и спинки якоря, шлица паза статора и наконечника главного полюса, шлица паза

ротора и якоря

 $h_{\bf x}$ — толщина изоляции по высоте

 $h_{\rm c}$ — припуск по высоте паза на сборку сердечника

 $I_0; I_1; I_2$

 I_{R} ; I_{m} ; I_{n} ; $I_{n \, \Sigma}$ — ток соответственно в короткозамыкающем кольце ротора, намагничивания, начальный пусковой, а также обмотки возбуждения машины переменного тока и параллельной или независимой обмотки возбуждения машины постоянного тока, стержня короткозамкнутого ротора, в пазу, холостого хода, фазы обмотки статора, фазы обмотки фазного ротора и

- $i_{y\pi}$ ударный ток короткого замыкания $J_{\pi}; J_{\pi}; J_{\pi}; J_{\pi}; J_{\pi \circ c};$ плотность тока соответственно в обмотке добавоч- $J_{c\tau}; J_{\pi}; J_{1}; J_{2}$ ных полюсов, в дуге компенсационной в короткозамыкающем кольце ротора, в обмотке возбуждения мащины переменного тока и в параллельной или независимой обмотке возбуждения машины постоянного тока, в последовательной обмотке главных полюсов, в стержне обмотки ротора и компенсационной обмотки, под щетками на контактных кольцах и на коллекторе, в обмотке статора и в секционной компенсационной обмотке, в обмотке ротора и обмотке якоря
 - $J_{\text{и.д.}}$; J момент инерции соответственно динамический ротора и якоря машины, статический
 - К количество коллекторных пластин

 k_{mac} ; k_{051} ; k_{052} ; k_{II} ; k_{IIP} ; $k_{\rm c}$; $k_{\rm cR}$; $k_{\rm T.III}$; $k_{\rm y}$; $k_{\rm \Phi a}$; k_{ad} ; k_{aq} ; k_{d} ; k_{d1} ; k_{q} ; k_{q1} ; k_{δ} ; $k_{\delta \pi}$

 $k_{\text{в.т.}};\ k_{\text{зап.}};\ k_{\text{s}};\ k_{\text{к}};\ k_{\text{m}}:$ — коэффициент соответственно вытеснения тока, запаса МДС обмотки возбуждения, учитывающий частичное прохождение магнитного потока через паз, компенсации МДС якоря компенсационной обмоткой, заполнения даза медью, насыщения магнитной цепи, обмоточный статора, обмоточный ротора, заполнения паза изолированными проводами, характеризующий качество пропитки, заполнения сердечника сталью, скоса пазов, трения щеток, укорочения обмотки, формы поля реакции якоря, приведения МДС реакции якоря по продольной оси к МДС обмотки возбуждения, то же по поперечной оси, формы поля статора по продольной оси, приведения МДС обмотки статора по продольной оси к МДС обмотки возбуждения, формы поля статора по поперечной оси, приведения МДС обмотки статора по поперечной оси к МДС обмотки возбуждения, воздушного зазора, воздушного зазора для добавочного полюса

> $k_{\text{в.к.}}; k_{\text{т.}} -$ отношение соответственно ширины зоны коммутации к нейтральной зоне, ЭДС к напряжению, тока якоря к току машины

> > L — индуктивность обмоток

 $l_{m}; l_{m1}; l_{m2}; l_{cr}; l_{y}; l_{m};$ l_{9R}

 $l_{6};\ l_{B};\ l_{R};\ l_{R};\ l_{E,R};\ l_{06p};$ — длина соответственно бандажной канавки якоря, вылета лобовой части обмотки, сердечника добавочного полюса, активной части коллектора или короткозамыкающего кольца ротора или радиального вентиляционного канала, наконечника добавочного полюса, образца, сердечника полюса машины переменного тока и главного полюса, пакета сердечника статора, пакета сердечника ротора и якоря, стержня обмотки, пакета сердечника полюса с узкими полюсными наконечниками, то же с широкими наконечниками; элементарного участка

 $l_{al};\ l_{a2};\ l_{c,n};\ l_{cl};\ l_{c2}$ — средняя длина пути магнитного потока соответственно в зубце статора и в зубце наконечника главного. полюса, в зубце ротора и якоря, в сердечнике полюса машины переменного тока и главного полюса, в спинке статора и в станине, в спинке ротора и якоря

І_ж — средняя длина одной лобовой части секции обмотки и длина лопатки вентилятора

*l*_{ср.пос}; *l*_{ср1}; *l*_{ср2}

 $l_{\text{cp.g.}};\ l_{\text{cp.g.}};\ l_{\text{cp.g.}}$ — средняя длина соответственно витка обмотки добавочных полюсов и витка дополнительной обмотки статора, соединительной дуги стержневой компенсационной обмотки, витка обмотки возбуждения машины переменного тока и параллельной или независимой обмотки, возбуждения машины постоянного тока, витка последовательной обмотки главных полюсов, витка обмотки статора и секционной компенсационной обмотки, витка обмотки ротора и якоря

 $l_{9\Phi,\pi};\ l_{9\Phi1};\ l_{9\Phi2}$ — эффективная длина сердечника соответственно полюса машины переменного тока и главного полюса, сердечника статора и шихтованной станины, сердечника ротора и якоря

 l_1 — полная длина сердечника статора и длина станины

 l_2 — полная длина сердечника ротора и якоря

 l'_{1} ; l'_{2} — расчетная длина сердечника соответственно статора, ротора и якоря

M; M_п; M_{ви}; M_{мах}; — момент соответственно вращающий, начальный пусковой, электромагнитный, максимальный, холостого M_0 ; M_2 хода, полезный (отдаваемый)

> m; m_1 ; m_2 — количество соответственно ходов обмотки якоря, фаз обмотки статора, фаз обмотки ротора

 $m_{a,n2}; m_{\pi}; m_{s1}; m_{s2}; m_{\rm H}; m_{\rm K}; m_{\rm MAH}; m_{\rm M,R};$ **ты.к**; ты.п; ты.пос; ты.у; $m_{\mathrm{M}\Sigma}$: $m_{\mathrm{M}1}$; $m_{\mathrm{M}2}$; m_{π} ; mer; mel; me2

масса соответственно алюминия короткозамкнутого ротора, стали сердечников добавочных полюсов, стали зубцов статора и зубцов наконечника главного полюса, стали зубцов ротора и зубцов якоря, изоляции, конструкционных материалов, машины, меди обмотки добавочных полюсов, меди короткозамыкающих или контактных колец ротора и коллектора, меди обмотки возбуждения машины переменного тока и параллельной или независимой обмотки возбуждения машины постоянного тока; меди последовательной обмотки возбуждения главных полюсов, меди успокоительной (демпферной) обмотки, меди суммарная, меди обмотки статора и компенсационной обмотки, меди обмотки ротора и якоря, стали сердечников полюсов машины переменного тока и главных полюсов, активной стали суммарная, стали спинки статора и станины, стали спинки ротора и спинки якоря

 $N_{\rm B}; N_{\rm H}; N_{\rm H}; N_{\rm H}; N_{\rm H}; N_{\rm yp}; - N_{\rm H}; N_{\rm H}; N_{\rm H}; N_{\rm 1}; N_{\rm 2}$

количество соответственно проводников, лежащих рядом по высоте в пазу и в катушке возбуждения, эффективных проводников дополнительной обмотки статора в пазу, лопаток вентилятора, эффективных проводников в пазу, уравнительных соединений обмотки якоря, проводников, лежащих рядом по ширине в пазу и в катушке возбуждения, щеток на одном бракете, щеток в машине, стержней компенсационной обмотки, приходящихся на один полюс, проводников обмотки фазного ротора и якоря или стержней демпферной обмотки, приходящихся на один полюс

п — частота вращения

 n_0 ; n_1 ; n_2 — частота вращения соответственно при холостом ходе, синхронная, ротора

 n_6 ; n_R ; n_D — количество соответственно бандажных канавок якоря, аксиальных и радиальных каналов в сердечнике, пакетов сердечника, продольных ребер на внешней поверхности статора

 $n_{\rm MP};\ n_{\rm T};\ n_{\rm III}$ — количество пакетов с полюсными наконечниками соответственно крайними, узкими, широкими

 $n_{\pi p_1}$; $n_{\pi p_2}$ — коэффициент приведения соответственно сопротивления обмотки ротора к обмотке статора, тока кольца к току стержня

*п*_{тр} — коэффициент трансформации ЭДС и тока

P₃₂; P_R; P_{R,III}; P_{M,II}; P_{M,II}; P_{M,II}; P_{M,II}; P_{M,OT}; P_{MX}; P_{MI}; P_{M2}; PcΣ; Pe1; Pc2; Pr.m; P. m. P. Po

 $P_{a,m2}; P_{nem}; P_m; P_{oi};$ — потери соответственно ротора (обмотка из алюминия), на трение о воздух и на вентиляцию машины, добавочные, в зубцах статора, в зубцах ротора и якоря, короткого замыкания, в переходных контактах щеток, в обмотке добавочных полюсов, в дугах компенсационной обмотки, в обмотке возбуждения машины переменного тока и в параллельной или независимой обмотке возбуждения машины постоянного тока, последовательной обмотки главных полюсов, в стержнях компенсационной обмотки, механические суммарные, в обмотке статора и в компенсационой обмотке, в обмотке ротора (обмотка из меди) и якоря, в стали суммарные, в спинке статора, в спинке ротора и якоря, трения в подшипниках, трения щеток о коллектор, в машине суммарные, холостого хода

P': P_{PM} : P_1 : P_2 : P_2' — мощность соответственно расчетная (внутренняя) машины, электромагнитная, подводимая к машине, полезная (отдаваемая), механическая ротора

 $P_{\pi};\ P_{\text{м.в}};\ P_{\text{м.ф}};\ \dot{P}_{\text{0.0}}$ — вероятность безотказной работы соответственно пазовой, межвитковой, межфазовой изоляции, обмот-

P(t) — вероятность безотказной работы

р; рд — количество соответственно пар полюсов машины переменного тока и главных полюсов, пар добавочных полюсов

O(t) — вероятность отказа

— вероятность плотного касания соседних витков

 $q_1; q_2$ — количество пазов на полюс и фазу соответственно в статоре, в роторе

 $R_{\rm m}$: $R_{\rm m}$ — эквивалентное активное сопротивление схемы замещения, то же при максимальном моменте

FEOC; FCT; FO; F1; F2 1'8; 12 S

 r_{π} ; $r_{\pi i}$; r_{π} ; r_{π} ; — активное сопротивление соответственно обмотки добавочных полюсов, дуг компенсационной обмотки, короткозамыкающих колец, приведенное к току стержня, намагничивающего контура, обмотки возбуждения машины переменного тока и параллельной или независимой обмотки возбуждения машины постоянного тока, последовательной обмотки главных полюсов, стержней компенсационной обмотки, обмотки статора для токов нулевой последовательности, фазы обмотки статора и компенсационной обмотки, обмотки короткозамкнутого ротора или фазы обмотки фазного ротора или обмотки якоря.

обмотки ротора, приведенное к обмотке статора, обмоток якорной цепи (суммарное)

 S_{π} ; S_{s1} ; S_{s2} ; S_{π} ; S'_{π} ; - S''_{π} ; - S_{c1} ; S_{c2} ; S_{6} ; S_{7} ; S_{7} ; S_{7} ; S_{7} ; S_{8} ; S_{7} ; S_{8} ; S_{8} ; S_{8}

-площадь поперечного сечения соответственно сердечника добавочного полюса и провода дополнительной обмотки статора, зубцов статора и зубцов наконечника главного полюса, зубцов ротора и якоря, сердечника полюса машины переменного тока и главного полюса; паза в штампе, паза в свету, паза, занимаемая обмоткой, спинки статора и станины, спинки ротора и спинки якоря, в воздушном зазоре, неизолированного провода, провода с изоляцией, дуги компенсационной обмотки, короткозамыкающего кольца, стержня обмотки

- S₂. суммарная площадь поперечного сечения стержней демпферной обмотки на одном полюсе
- S"п.е; S"п.д площадь поперечного сечения паза, занимаемая обмоткой статора соответственно основной, дополнительной
 - S_{m_1} ; S_{m_2} контактная поверхность соответственно одной щетки, всех щеток машины
 - s скольжение асинхронного двигателя
 - $s_{\kappa p}$ критическое скольжение асинхронного двигателя при максимальном моменте
 - T средняя наработка до отказа
 - Тда; Тда постоянная времени демпферной обмотки при разомкнутой обмотке статора соответственно по продольной оси, по поперечной оси
- Т"да; Т"да постоянная времени демпферной обмотки при замкнутой накоротко обмотке статора соответственно по продольной и поперечной осям
 - $T_{\rm m};\ T_{\rm o}$ постоянная времени машины соответственно электромеханическая, электромагнитная
 - t температура, ширина щетки
 - $t_{\rm m}$ коллекторное деление
 - максимальная допустимая температура для данного класса нагревостойкости изоляции
 - $t_1;\ t_2$ зубцовое деление соответственно статора и наконечника главного полюса, ротора и якоря
- U; U_{π} ; U_{π} ; U_{π} ; U_{0} напряжение соответственно линейное (для машин переменного тока) и сети (для машин постоянного тока), дополнительной обмотки статора, на кольцах ротора или короткого замыкания или среднее между коллекторными пластинами, на выводах обмотки возбуждения, холостого хода
 - $U_1; \quad \overline{U}_1$ напряжение фазы статора, среднее значение фазных коммутационных напряжений
 - **V** расход охлаждающего воздуха
 - Овен; Онета объектора, торо и якоря
- w_{π} ; $w_{\pi 0}$;

ных в фазе обмотки статора и на полюс компенсационной обмотки, последовательно соединенных в фазе обмотки витков ротора и обмотки якоря (общее)

- X_в расчетное приведенное индуктивное сопротивление короткого замыкания
 - X_{m} главное индуктивное сопротивление
- х₄; х₄; х₀; х₁ индуктивное сопротивление соответственно обмотки х₂; х'₂; х₅ возбуждения, обмотки статора по продольной оси, обмотки статора для токов нулевой последовательности, фазы обмотки статора, обмотки статора, обмотки статора, обмотки ротора, обмотки ротора, приведенное к обмотке статора, рассеяния
 - $x_{ad}; x_{ag}$ индуктивное сопротивление реакции якоря соответственно по продольной и поперечной осям
 - $x_d; x_q$ синхрониое индуктивное сопротивление обмотки статора соответственно по продольной и поперечной осям
 - x'a; x''a индуктивное сопротивление обмотки статора по продольной оси соответственно переходное, сверхпереходное
 - Y проводимость обмотки
 - $y;\ y_1;\ y_2$ штаг обмотки якоря по элементарным пазам соответственно результирующий, первый частичный, второй частичный
 - $y_{\mathbf{x}}; y_{\mathbf{z}}; y_{\mathbf{y}\mathbf{p}}$ шаг соответственно по коллектору, обмотки по реальным пазам, уравнительных соединений обмотки якоря
 - Z эквивалентное аэродинамическое сопротивление воздухопровода и полное сопротивление обмотки
 - $Z_{\tt R}; \ Z_{\tt R}; \ Z_{\tt \infty}$ сопротивление соответственно расчетное приведенное полное короткого замыкания, полное схемы замещения при максимальном моменте, полное схемы замещения, расчетное приведенное полное при бесконечно большом скольжении ($s=\infty$)
 - $Z_1; \ Z_2$ количество пазов соответственно в статоре и в наконечнике главного полюса, в роторе и якоре

Греческие буквы

- с коэффициент теплопередачи поверхности, действительный коэффициент полюсной дуги
- ау; ат коэффициент полюсного перекрытия для пакетов с полюсными наконечниками соответственно узкими, широкими
 - а' расчетный коэффициент полюсной дуги
 - ү количество коллекторных пластин, перекрытых щеткой, удельная электрическая проводимость
 - $\Delta_{m\tau}$ припуск на штамповку
 - ∆t превышение температуры обмоток, коллектора, воздуха и перепад температуры в изоляции
- ΔU ; ΔU_{m} падение напряжения соответственно в обмотках якорной цепи, в контакте щеток

- б; бд; бл; бл2 воздушный зазор соответственно между сердечниками статора и ротора или между якорем и главным полюсом, между якорем и добавочным полюсом, в стыке между главным полюсом и станиной, в сты
 - η коэффициент полезного действия
 - 0 угол нагрузки синхронной машины
 - λ отношение длины сердечника к его диаметру; коэффициент теплопроводности изоляции

ке между сердечником полюса и полюсным наконечником или между сердечниками полюса и ротора

- $\lambda_{\pi_1}; \ \lambda_{\pi_2}$ коэффициент проводимости дифференциального рассеяния соответственно статора, ротора
- $\lambda_{\kappa,n}; \lambda_{\pi,1}; \lambda_{\pi,2};$ коэффициент проводимости рассеяния соответственно короткозамыкающих колец ротора, лобовых частей обмотки статора, паза статора, паза ротора и якоря, скоса пазов, обмотки статора, обмотки ротора.
 - λ₀ дефектность витковой изоляции до начала эксплуатации электродвигателя
 - $\lambda(t)$ интенсивность отказа
 - величина, карактеризующая степень повышения активного и уменьшения индуктивного сопротивления короткозамкнутой обмотки ротора при вытеснении тока
 - П периметр поверхности охлаждения
 - р удельное электрическое сопротивление
 - р₁ коэффициент сопротивления статора
 - σ; σ_{м,π} коэффициент магнитного рассеяния соответственно полюсов машины переменного тока и главных полюсов, добавочных полюсов, наконечников полюсов машин переменного тока и главных полюсов
 - от среднее квадратичное отклонение соответственно фазных коммутационных напряжений, температуры обмотки
 - т полюсное деление, наработка
 - τ₁ коэффициент рассеяния статора
 - Φ ; Φ_{α} ; $\Phi_{\delta\alpha}$ магнитный поток соответственно в воздушном зазоре, в сердечнике добавочного полюса, в воздушном зазоре под добавочным полюсом
 - ф коэффициент, учитывающий увеличение сопротивления пазовой части стержня ротора при вытеснении тока
 - коэффициент, учитывающий уменьшение проводимости пазового рассеяния при вытеснении тока

СПИСОК ЛИТЕРАТУРЫ

- 1. Абрамов А.И., Иванов-Смоленский А.В. Проектирование гидрогенераторов и синхронных компенсаторов. 2-е изд. М.: Высш. шк., 2001.
- 2. Автоматизация контроля параметров и диагностика асинхронных двигателей/Под ред. О.Д. Гольдберга. М.: Энергоатомиздат, 1991.
- 3. Алиев И.И. Справочник по электротехнике и электрооборудованию. М.: Высш. шк., 2005.
- Асинхронные двигатели общего назначения/Под ред. В.М. Петрова и А.Э. Кравчика. — М.: Энергия, 1980.
- 5. Гольдберг О.Д. Испытания электрических машин. 2-е изд. М.: Высш. шк., 2000.
- 6. Гольдберг О.Д. Качество и надежность асинхронных двигателей. М.: Энергия, 1968.
- 7. Извеков В.И., Серихин Н.А., Абрамов А.И. Проектирование турбогенераторов 2-е изд. М.: Изд-во МЭИ, 2005.
- 8. Копылов И.П. Математическое моделирование электрических машин. 3-е изд. М.: Высш. шк., 2001.
- 9. *Копылов И.П.* Электрические машины. 5-е изд., стер. М.: Высш. шк., 2006.
- 10. Переходные процессы в электрических машинах и аппаратах и вопросы их проектирования/О.Д. Гольдберг, О.Б. Буль, Н.С. Свириденко и др.; Под ред. О.Д. Гольдберга. М.: Высш. шк., 2001.
- 11. Проектирование электрических машин/И.П. Копылов, Б.К. Клоков, В.П. Морозкин и др.; Под ред. И.П. Копылова. 4-е изд. М.: Высш. шк. 2005.
- 12. Тихомиров П.М. Расчет трансформаторов. 2-е изд. М.: Энергия, 1986.

ОГЛАВЛЕНИЕ

Предисловие	JΤ
Глава 1 Основные положения при проектировании электрических машин	•
§ 1-1. Основные направления в развитии электромашиностроения § 1-2. Стандартизация в области электрических машин	
§ 1-3. Главные размеры	1
§ 1-4. Геометрическое подобие машин	2
§ 1-5. Особенности проектирования серий машин	2
Глава 2. Материалы, применяемые в электромашиностроении	2
§ 2-1. Электроизоляционные материалы	2
§ 2-2. Проводниковые материалы	2
§ 2-3. Электротехнические стали	2
§ 2-4. Щетки. Конструкционные материалы	3
Глава 3. Конструкция электрических машин	3
§ 3-1. Общие принципы конструирования	3
§ 3-2. Вал	34
§ 3-3. Механический расчет вала	30
§ 3-4. Сердечник и обмотка ротора	39 46
§ 3-5. Узел коитактных колец	47
§ 3-7. Расчет бандажей и пазных клиньев	49
§ 3-8. Узел коллектора	49
§ 3-9. Вентилятор	55
§ 3-10. Станина	55 60
§ 3-11. Подшипниковые щиты и подшипники	65
§ 3-12. Расчет подшипников	66
§ 3-14. Главные и добавочные полюса	69
§ 3-15. Обмотки главных и добавочных полюсов. Компенсационная	_
обмотка	70
§ 3-16. Выводное устройство	71
Глава 4. Потери и КПД	72
§ 4-1. Подразделение потерь	72
§ 4-2. Определение КПД и нагрузки, соответствующей максимально-	7.
му КПД	75
Глава 5. Тепловой и вентиляционный расчеты	76
§ 5-1. Общие положения	76
§ 5-2. Теплоотдача и теплопередача	77
§ 5-3. Методы теплового расчета	78
§ 5-4. Предварительная оценка ожидаемого нагрева обмоток статора и якоря	84
« 5-5. Системы вентиляции	85
§ 5-6. Требования к вентиляторам. Вентиляционный расчет	88
Глава 6. Расчет надежности электрических машин	91
	91
§ 6-1. Оощие положения	95
§ 6-3. Математические модели надежности электрических машин	97
	100
	104
	104
3	105
§ 8-3. Расчетные исследования с помощью ЭВМ	108

•	۰	•	
u	т	ν	

машин
§ 9-1. Единые серии асинхронных двигателей
§ 9-2. Исходные данные для проектирования § 9-3. Магнитная цепь двигателя. Размеры, конфигурация, материал § 9-4. Обмотка статора § 9-5. Обмотка короткозамкнутого ротора § 9-6. Обмотка фазного ротора § 9-7. Расчет магнитной цепи § 9-8. Активные и индуктивные сопротивления обмоток § 9-9. Режимы холостого хода и номинальный § 9-10. Круговая диаграмма и рабочие характеристики § 9-11. Максимальный момент
§ 9-4. Обмотка статора
§ 9-5. Обмотка короткозамкнутого ротора
§ 9-6. Обмотка фазного ротора
§ 9-8. Активные и индуктивные сопротивления обмоток
§ 9-9. Режимы холостого хода и номинальный
§ 9-10. Круговая диаграмма и рабочие характеристики 1
§ 9-11. Максимальный момент
§ 9-12. Начальный пусковой ток и начальный пусковой момент
9 3-10. ICII/IOBON N BENIN/INUNORDIN PACACIDI
9 9-14. Macca Abhiaichn in Annamh-eachn moment interpain potopa
§ 9-15. Расчет надежности обмотки статора § 9-16. Технические данные асинхронных двигателей, выпускаемых Ярос-
лавским электромашиностроительным заводом (OAO, ELDIN) . 20
Глава 10. Расчет машин постоянного тока
§ 10-1. Единые серии машин постоянного тока
§ 10-2. Исходные данные для проектирования
§ 10-3. Магнитная цепь машины. Размеры, конфигурация, материал
§ 10-4. Обмотка якоря
§ 10-5. Реакция якоря и компенсационная обмотка
§ 10-6. Обмотка добавочных полюсов
§ 10-7. Стабилизирующая последовательная обмотка главных полю-
сов двигателей
§ 10-8. Характеристика намагничивания машины
§ 10-10. Размещение обмоток главных и добавочных полюсов
§ 10-11. Щетки и коллектор
6 10 10 Variation and a second
\$ 10-12. Коммутационные параметры 2. \$ 10-13. Номинальный режим 2. \$ 10-14. Рабочие характеристики 2. \$ 10-15. Регулирование частоты вращения 2. \$ 10-16. Тепловой и вентиляционный расчеты 2. \$ 10-17. Масса и линамические показатели 3.
§ 10-14. Рабочие характеристики
§ 10-15. Регулирование частоты вращения
§ 10-16. Тепловой и вентиляционный расчеты
3 Amaim tecine nonastrom
Глава 11. Расчет синхронных машин
§ 11-1. Единые серии синхронных машин
§ 11-2. Исходные данные для проектирования
§ 11-3. Магнитная цепь машины. Размеры, конфигурация, материал 3
§ 11-4. Обмотка статора
§ 11-5. Демпферная (пусковая) обмотка
у 11-о. Расчет магнитной цепи при холостом ходе
§ 11-о. Расчет магнитной цепи при холостом ходе
§ 11-о. Расчет магнитной цепи при холостом ходе
§ 11-6. Расчет магнитной цепи при холостом ходе
§ 11-7. Активное и индуктивное сопротивления рассеяния обмотки статора
§ 11-6. Расчет магнитной цепи при холостом ходе
§ 11-0. Расчет магнитной цепи при холостом ходе
§ 11-0. Расчет магнитной цепи при холостом ходе
§ 11-0. Расчет магнитной цепи при холостом ходе
§ 11-0. Расчет магнитной цепи при холостом ходе
§ 11-0. Расчет магнитной цепи при холостом ходе

Учебное издание

Гольдберг Оскар Давидович Свириденко Иван Семенович

ПРОЕКТИРОВАНИЕ ЭЛЕКТРИЧЕСКИХ МАШИН

Редактор *Н.Е. Овчеренко*. Художник *А.Ю. Войткевич*. Технические редакторы *Н.В. Яшукова*, *Л.А. Маркова*

Лицензия ИД № 06236 от 09.11.01.

Изд. № РЕНТ-399. Подп. в печать 20.01.06. Формат 60 × 88¹/₁₆. Бум. газетная. Гарнитура «Таймс». Печать офсетная. Объем 26,46 усл. печ. л. 27,09 усл. кр.-отт. Тираж 3000 экз. Заказ № 5906.

ФГУП «Издательство «Высшая школа», 127994, Москва, ГСП-4, Неглинная ул. д. 29/14.

Тел.: (095) 200-04-56. http://www.vshkola.ru E-mail: info_vshkola@mail.ru

Отдел реализации: (095) 200-07-69, 200-31-47; факс: (095) 200-34-86.

E-mail: sales v-shkola@mail.ru

Отпечатано в соответствии с качеством предоставленных диапозитивов в ОАО ордена «Знак Почета» «Смоленская областная типография им. В.И. Смирнова». 214000, г. Смоленск, пр-т им. Ю. Гагарина, 2.